

(12)特許協力条約に基づいて公開された国際出願

(19) 世界知的所有権機関
国際事務局



(43) 国際公開日
2004年5月6日 (06.05.2004)

PCT

(10) 国際公開番号
WO 2004/038973 A1

- (51) 国際特許分類: H04J 13/04
- (21) 国際出願番号: PCT/JP2003/013370
- (22) 国際出願日: 2003年10月20日 (20.10.2003)
- (25) 国際出願の言語: 日本語
- (26) 国際公開の言語: 日本語
- (30) 優先権データ:
特願 2002-307907
2002年10月23日 (23.10.2002) JP
- (71) 出願人 (米国を除く全ての指定国について): 株式会社日立国際電気 (HITACHI KOKUSAI ELECTRIC INC.) [JP/JP]; 〒164-8511 東京都中野区東中野三丁目14番20号 Tokyo (JP).
- (72) 発明者; および
- (75) 発明者/出願人 (米国についてのみ): 長谷川 典央

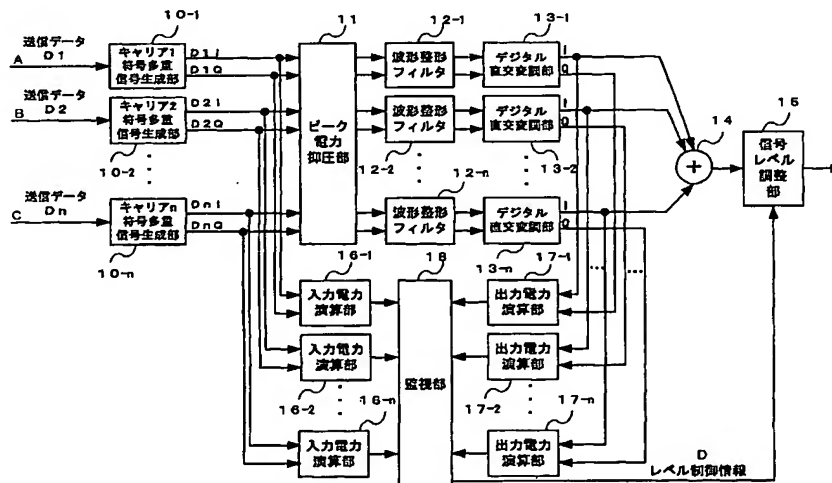
(HASEGAWA, Norio) [JP/JP]; 〒164-8511 東京都中野区東中野三丁目14番20号 株式会社日立国際電気内 Tokyo (JP). 宮谷 徹彦 (MIYATANI, Tetsuhiko) [JP/JP]; 〒164-8511 東京都中野区東中野三丁目14番20号 株式会社日立国際電気内 Tokyo (JP). 川井 久嗣 (KAWAI, Hisashi) [JP/JP]; 〒164-8511 東京都中野区東中野三丁目14番20号 株式会社日立国際電気内 Tokyo (JP). 吉田 正美 (YOSHIDA, Masami) [JP/JP]; 〒164-8511 東京都中野区東中野三丁目14番20号 株式会社日立国際電気内 Tokyo (JP). 渡邊 淳 (WATANABE, Jun) [JP/JP]; 〒164-8511 東京都中野区東中野三丁目14番20号 株式会社日立国際電気内 Tokyo (JP).

(74) 代理人: 船津 暢宏, 外 (FUNATSU, Nobuhiro et al.); 〒104-0061 東京都中央区銀座6丁目7番12号 滝山ビル5階 阪本・船津特許事務所 Tokyo (JP).

[続葉有]

(54) Title: TRANSMITTER

(54) 発明の名称: 送信機



A...TRANSMISSION DATA D1
B...TRANSMISSION DATA D2
C...TRANSMISSION DATA D3
10-1...CARRIER 1 CODE MULTIPLEXED SIGNAL GENERATING SECTION
10-2...CARRIER 2 CODE MULTIPLEXED SIGNAL GENERATING SECTION
10-n...CARRIER n CODE MULTIPLEXED SIGNAL GENERATING SECTION
11...PEAK POWER SUPPRESSING SECTION
16-1...INPUT POWER CALCULATING SECTION
16-2...INPUT POWER CALCULATING SECTION
16-n...INPUT POWER CALCULATING SECTION
12-1...WAVEFORM SHAPING FILTER

12-2...WAVEFORM SHAPING FILTER
12-n...WAVEFORM SHAPING FILTER
13-1...DIGITAL QUADRATURE MODULATING SECTION
13-2...DIGITAL QUADRATURE MODULATING SECTION
13-n...DIGITAL QUADRATURE MODULATING SECTION
17-1...OUTPUT POWER CALCULATING SECTION
17-2...OUTPUT POWER CALCULATING SECTION
17-n...OUTPUT POWER CALCULATING SECTION
15...SIGNAL LEVEL ADJUSTING SECTION
D...LEVEL CONTROL INFORMATION

(57) Abstract: A transmitter for averagedly suppressing the variation in input level of an amplifier according to variation in carrier level. The transmitter comprises an input power calculation section (16) for calculating mean input power of each carrier, an output power calculating section (17) for calculating mean output power of each carrier after the carrier band is limited, a monitoring section (18) for identifying a carrier having the maximum mean input power,

[続葉有]



(81) 指定国 (国内): AE, AG, AL, AM, AT, AU, AZ, BA, BB, BG, BR, BY, BZ, CA, CH, CN, CO, CR, CU, CZ, DE, DK, DM, DZ, EC, EE, EG, ES, FI, GB, GD, GE, GH, GM, HR, HU, ID, IL, IN, IS, KE, KG, KP, KR, KZ, LC, LK, LR, LS, LT, LU, LV, MA, MD, MG, MK, MN, MW, MX, MZ, NI, NO, NZ, OM, PG, PH, PL, PT, RO, RU, SC, SD, SE, SG, SK, SL, SY, TJ, TM, TN, TR, TT, TZ, UA, UG, US, UZ, VC, VN, YU, ZA, ZM, ZW.

(AT, BE, BG, CH, CY, CZ, DE, DK, EE, ES, FI, FR, GB, GR, HU, IE, IT, LU, MC, NL, PT, RO, SE, SI, SK, TR), OAPI 特許 (BF, BJ, CF, CG, CI, CM, GA, GN, GQ, GW, ML, MR, NE, SN, TD, TG).

添付公開書類:
— 国際調査報告書

(84) 指定国 (広域): ARIPO 特許 (GH, GM, KE, LS, MW, MZ, SD, SL, SZ, TZ, UG, ZM, ZW), ユーラシア特許 (AM, AZ, BY, KG, KZ, MD, RU, TJ, TM), ヨーロッパ特許

2 文字コード及び他の略語については、定期発行される各 PCT ガゼットの巻頭に掲載されている「コードと略語のガイダンスノート」を参照。

acquiring the maximum value, acquiring the mean output power of the identified carrier, determining the ratio of the mean input power to the mean output power, calculating level control information which is the ratio of the ratio determined above to a predetermined expected value, and a signal level adjusting section (15) for adjusting the level of a multicarrier signal by multiplying the level control information outputted from the monitoring section (18).

(57) 要約: キャリアのレベル変動に対応して増幅器への入力レベルの変動を平均的に抑えることのできる送信機を提供する。各キャリアの平均入力電力を算出する入力電力演算部 (16) と、各キャリアの帯域制限後の平均出力電力を算出する出力電力演算部 (17) と、各キャリアの平均入力電力が最大となるキャリアを特定し、その最大値を取得し、さらに特定されたキャリアの平均出力電力を取得して、取得した平均入力電力と平均出力電力の比を求め、当該比と予め設定された期待値との比であるレベル制御情報を算出する監視部 (18) と、監視部 (18) から出力されたレベル制御情報を乗算して、マルチキャリア信号のレベルを調整する信号レベル調整部 (15) を備えた送信機である。

明 細 書

送信機

5 技術分野

本発明は、マルチキャリア信号の送信機に係り、特に複数のキャリアに対して、各キャリアの入力レベルの変動に対応して増幅器へのマルチキャリア信号の入力レベルの変動を平均的に抑えることのできる送信機に関する。

10

背景技術

一般的に、W-CDMA (Wideband Code Division Multiple Access : 広帯域符号分割多元接続) 方式を移動通信方式として採用する移動通信システムに備えられた基地局装置 (CDMA基地局装置) では、物理的に
15 遠く離れた移動局装置 (CDMA移動局装置) まで無線信号を到達させる必要があるため、送信対象となる信号を増幅器 (アンプ) で大幅に増幅して送信出力することが必要である。

しかしながら、増幅器はアナログデバイスであるため、その入出力特性は非線形な関数となる。特に、飽和点と呼ばれる増幅限界以降では、
20 増幅器に入力される電力が増大しても出力電力がほぼ一定となる飽和状態になってしまう。そして、この非線形な出力によって出力信号に非線形歪が発生する。

通常、増幅前の送信信号は、希望信号帯域外の信号成分が帯域制限フィルタによって低レベルに抑えられるが、増幅器通過後の信号では非線
25 形歪が発生して希望信号帯域外 (隣接チャネル) へ信号成分が漏洩する。

例えば基地局装置では上記したように送信電力が高いため、このよう

な隣接チャネルへの漏洩電力の大きさは厳しく規定されており、隣接チャネル漏洩電力（ACP：Adjacent Channel leakage Power）を削減する技術が用いられる。

上記技術の一つとして、送信対象の信号の最大電力（ピーク）を制限して出力するピークリミッタを増幅器の前段に設け、ピークを制限した信号を増幅器の入力信号とする技術が知られている。

ピークリミッタを用いたCDMA基地局送信機として、平成14年2月8日公開の特開2002-44054号「リミッタ回路付きキャリア合成送信回路」（出願人：株式会社日立国際電気、発明者：佐々木宏平）が提案されている。

上記発明は、基地局からのマルチキャリア送信時に、リミッタ回路（ピークリミッタ）が全キャリアを多重した信号に基づいて、その瞬時電力と平均電力との比率を瞬時にピークファクタとして算出し、その瞬時ピークファクタを基準値であるピークファクタ閾値と比較し、その結果に基づいてクリッピングの必要程度に適合したリミット係数を出力し、キャリア毎に当該リミット係数との乗算を行ってピーク制限を行うことにより、マルチキャリアを増幅する増幅器のダイナミックレンジを有効に活用し、不要なピーク制限を行うことなく、移動局におけるビット誤り率を低下させることができるものである。（特許文献1）

特許文献1としては、特開2002-44054号公報（第5～7頁、第1図）がある。

従来のピークリミッタは、増幅器に入力される信号の最大電力を抑えるため、入力信号に対し、入力信号の平均電力及び入力信号の瞬時電力を検出し、さらに平均電力の情報と瞬時電力の情報からリミットを施すべきピークの有無を検出してピーク検出情報を出力し、当該ピーク検出情報に従って、リミットを施すべきピークが検出された場合に、入力さ

れる入力信号の電力を予め定められているリミット電力に制限して出力信号を出力するものとし、その結果リミット電力に制限された信号が増幅器に入力されるようにすることが考えられる。

また、複数のキャリアを扱う送信機においては、複数キャリアが多重
5 (合成) されたマルチキャリア信号が増幅器に入力されるため、ピークリミッタは、キャリア多重後の瞬時電力及び平均電力を算出し、これらの値に基づいて、ピークの有無の検出を行う。

ここで、ピークの有無の検出方法としては、入力信号の瞬時電力と平均電力の比を求め、予め設定されたピークファクタ閾値と比較して大で
10 あれば、リミットを施すべきピークであると判断する方法が考えられる。ここでピークファクタとは、図8に示すように増幅器入力信号における最大電力と平均電力の比であり、すなわち平均電力に対して最大電力の差が小さいほどピークファクタは小さいことになる。図8は、一般的な増幅器のピークファクタの説明図である。

15 通常、ピークリミッタに入力される入力信号は、帯域制限前のベースバンド信号であり、ピークリミッタによってリミッタ処理が施された後にフィルタによって帯域制限が行われるので、増幅器において歪は発生せず、また、ピークリミッタによって入力信号のピーク値が制限されているため、入力信号のピークファクタが小さくなっており、帯域制限後
20 に増幅を行う増幅器の動作点を上げることができるので電力効率を向上できるものである。

ここで、ピークリミッタによるリミッタ後に帯域制限を行うため、帯域制限後のピークファクタは帯域制限前のピークファクタより通常は大きくなる。これは、帯域制限前の矩形波が、帯域制限後に鈍ることで、
25 ピークが高くなるポイントが現れるためである。そこで、ピークリミッタに予め設定されるピークファクタ閾値は、帯域制限後のピークファク

タが大きくなることを考慮して低めに設定する必要がある。

しかしながら、一般的なCDMA基地局送信機では、複数のキャリアに対してピーク制限（抑圧）を行う場合に、キャリアの入力レベルが変動すると、ピーク制限後のレベルが変動するという問題点があった。

5 上述したように、複数のキャリアのピーク制限を行う場合には、ピークリミッタは、キャリア多重後の入力レベル、すなわちキャリアの総和電力に基づいて瞬時電力及び平均電力を算出し、これらの比とピークファクタ閾値とを比較して、ピークの有無を検出し、各キャリアに対してピーク制御を行っている。

10 ピークリミッタにおいて、ピークファクタ閾値は、各キャリアが最大出力、同一レベルである場合に最適化されているが、全てのキャリアが最大出力、同一レベルでないときでもピーク抑圧は行われる。また、ピークファクタ閾値は、一般的に、キャリア数に依存して決められる。

すなわち、一般的な送信機のピーク電力抑圧部（ピークリミッタ）における
15 ピーク制限は、装置構成上で入力される複数キャリア全てにキャリア信号が存在し、且つ各キャリア信号が同程度のレベルであるという仮定の下で、キャリアの総和電力に基づいてピークを検出した時に、各キャリアに対して一律の抑圧率で均等にピーク電力抑圧を施し、それにより全キャリアのトータルで希望のピーク抑圧が達成されて、結果的にマルチキャリアのピークファクタを小さくするものである。
20

そのようなピーク電力抑圧部を送信機に用いた場合、特定のキャリアの入力レベルが一時的に急激に変動すると、複数キャリア全てにピーク制限（抑圧）が施されてピーク制限後のレベルが変動し、その結果結合後のマルチキャリア信号のレベルが変動するという問題点があった。

25 ここで、ピークファクタ閾値が固定されたままで、あるキャリアの入力レベルが変動した場合、キャリアの総和電力が変動するため、ピーク

リミッタによるピーク制限は最適なものとならず、マルチキャリア信号のレベルが ± 0.3 dBの範囲で変動するパワー偏差が発生する。

また、特定のキャリアの入力レベルが一定で、他の全てのキャリアの入力レベルが変動した場合にも、キャリアの総和電力が変動するため、
5 ピークリミッタによるピーク制限は最適なものとならず、入力レベルが一定のキャリアの制限後のレベルが変動するパワー偏差が発生する。このパワー偏差はキャリア数に依存しており、総キャリア数が2キャリアの場合には ± 0.3 dB、4キャリアの場合には ± 1.2 dBの範囲で変動する。

- 10 すなわち、一般的な送信機の場合、特定キャリアの入力レベルが急激に変動した場合、キャリアの総和電力にも急激な変動が生じるため、平均電力はさほど変化しなくても瞬時電力が急激に大きくなり、ピークファクタが大きくなってピークが検出される。その結果、全てのキャリアに対して一律のピーク抑圧が働き、入力レベルが変動していないキャリアに対して大きな影響を及ぼし、
15 全体的に電力が低下し、マルチキャリア信号のレベルが低下するという第1の問題点が発生する。

- また、例えば、複数キャリアの内の幾つかのキャリアが停止している場合に、動作しているキャリア内の特定キャリアの入力レベルが急激に変動し、ピークリミッタにおいてピークファクタが大きくなってピークが検出された場合、停止しているキャリアを含めた全てのキャリアが同レベルであるという前提の抑
20 圧率で一律にピーク抑圧されるため、幾つかのキャリアが停止している場合にはピークリミッタにおける抑圧率が十分でなく、マルチキャリア信号のレベルを十分低下しきれないことになるという第2の問題点が発生する。

- また、前述したようにピーク電力抑圧部では、後続の帯域制限（波形整形フィルタ）で発生するピークも鑑みてピークファクタ閾値を低めに設定するため、
25 現状の回路における必要性以上にピーク抑圧が動作する場合があるという第3

の問題点がある。

一方、W-CDMA通信方式では、基地局の送信機における出力差が0.1 dB或いは0.5 dB相当のパワーコントロールが実現されようとしているが、上記送信機では、上記問題点により、送信キャリア数の増減及び各キャリアにおける入力レベルの増減により、ピーク制限が十分に行われない場合やピーク制限をかけすぎてレベルが過剰に抑圧されるなどの上述した問題が発生するため、規定内の出力差の達成が難しいという問題点があった。

本発明は上記実情に鑑みて為されたもので、送信キャリア数の増減や各キャリアの入力レベルの変動に対応して増幅器へのマルチキャリア信号の入力レベルの変動を平均的に抑えることのできる送信機を提供することを目的とする。

発明の開示

本発明は、送信機において、入力された信号のレベルに基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されるとレベルを抑圧した信号を出力するピーク抑圧部と、ピーク抑圧部への入力前の信号のレベルを演算する入力電力演算部と、ピーク抑圧部からの出力後の信号のレベルを演算する出力電力演算部とを備え、入力電力演算部で演算されたレベルと出力電力演算部で演算されたレベルに基いて出力する信号の信号レベルが調整されるように制御する調整手段とを有するものである。

また本発明は、複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機であって、入力された各キャリアの電力レベルの総和に基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されると予め定められたピーク閾値よりも総和電力レベルが小さくなるように各キャリアの電力レベルを抑圧したキャリアを出力するピーク抑圧部と、ピーク抑

圧部への入力前の各キャリアに対する平均電力レベルを各々演算する入力電力演算部と、ピーク抑圧部から出力された後の各キャリアに対する平均電力レベルを各々演算する出力電力演算部と、入力電力演算部で演算された平均電力レベルと出力電力演算部で演算された平均電力レベル
5 に基いてマルチキャリア信号の信号レベルを制御するレベル制御情報を出力する監視部と、監視部の出力するレベル制御情報に基づいてマルチキャリア信号のレベル調整を行うレベル調整部を備えたものである。

また本発明は、複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルが調整されるように制御する送信機であって、入力された各キャリアの電力レベルの総和に基いてピークの有無を検出し、ピークが検出
10 されると予め定められたピーク閾値よりも総和電力レベルが小さくなるように各キャリアの電力レベルを抑圧したキャリアを出力するピーク抑圧部と、ピーク抑圧部への入力前の各キャリアに対する平均電力レベルを各々演算する入力電力演算部と、ピーク抑圧部から出力された後の各キャリアに対する平均電力レベルを各々演算する出力電力演算部と、各
15 キャリアに対し、入力電力演算部で演算された平均電力レベルと出力電力演算部で演算された平均電力レベルに基いてピーク抑圧部から出力される各キャリアの信号レベルを制御するレベル制御情報を出力する監視部と、各キャリアに対し、対応したレベル制御情報に基いて各キャリア
20 のレベル調整を行うレベル調整部を備えたものである。

また本発明は、複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機であって、入力された各キャリアの電力レベルの総和に基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されると予め定められたピーク閾値よりも総和電力レベルが小さくなるように各キャリア
25 の電力レベルを抑圧したキャリアを出力するピーク抑圧部と、ピーク抑圧部への入力前の各キャリアに対する総和の平均電力レベルを演算する

入力電力演算部と、ピーク抑圧部から出力された各キャリアに対する総和の平均電力レベルを演算する出力電力演算部と、入力電力演算部で演算された総和の平均電力レベルと出力電力演算部で演算された総和の平均電力レベルに基いてマルチキャリア信号の信号レベルを制御するレベル制御情報を出力する監視部と、監視部の出力するレベル制御情報に基づいてマルチキャリア信号のレベル調整を行うレベル調整部を備えたものである。

また本発明は、複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機であって、入力されたマルチキャリア信号の電力レベルに基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されると予め定められたピーク閾値よりも電力レベルが小さくなるように電力レベルを抑圧したマルチキャリア信号を出力するピーク抑圧部と、ピーク抑圧部への入力前のマルチキャリア信号に対する平均電力レベルを演算する入力電力演算部と、ピーク抑圧部から出力されたマルチキャリア信号に対する平均電力レベルを演算する出力電力演算部と、入力電力演算部で演算された平均電力レベルと出力電力演算部で演算された平均電力レベルに基いてマルチキャリア信号の信号レベルを制御するレベル制御情報を出力する監視部と、監視部の出力するレベル制御情報に基いてマルチキャリア信号のレベル調整を行うレベル調整部を備えたものである。

図面の簡単な説明

図 1 は、本発明の第 1 の実施例に係る送信機の構成ブロック図である。

図 2 は、本発明の第 2 の実施例に係る送信機の構成ブロック図である。

図 3 は、本発明の第 3 の実施例に係る送信機の構成ブロック図である。

図 4 は、本発明の第 1 の実施例に係る送信機と従来技術の CDMA 基地局送信機における、32 コード多重時信号 1 キャリア送信時の、入力設

定レベルと出力レベル偏差に関する特性を示したグラフである。図 5 は、本発明の第 1 の実施例に係る送信機と従来技術の C D M A 基地局送信機における、3 2 コード多重時信号 2 キャリア送信時の、入力設定レベルと出力レベル偏差に関する特性を示したグラフである。図 6 は、一般的な C D M A 基地局で用いる送信増幅器の構成ブロック図である。図 7 は、一般的な C D M A 基地局送信機の構成ブロック図である。図 8 は、一般的な増幅器のピークファクタの説明図である。図 9 は、本発明の第 1 の実施例に係る送信機の監視部 1 8 におけるレベル制御情報の算出処理のフローチャートである。図 1 0 は、本発明の第 1 の実施例に係る送信機の監視部 1 8 におけるレベル制御情報の算出処理のフローチャートである。図 1 1 は、本発明の第 1 ～第 3 の実施例に係る送信機の監視部における、テーブルを用いたレベル制御情報の出力処理のフローチャートである。図 1 2 は、本発明の第 3 の実施例に係る送信機の監視部 3 2 におけるレベル制御情報及び各キャリアのゲイン値の算出処理のフローチャートである。図 1 3 は、本発明の第 3 の実施例に係る送信機の監視部 3 2 におけるキャリアのゲイン値の算出処理のフローチャートである。図 1 4 は、本発明の第 3 の実施例に係る送信機の監視部 3 2 におけるキャリアのゲイン値の算出処理のフローチャートである。図 1 5 は、本発明の第 4 の実施例に係る送信機の構成ブロック図である。図 1 6 は、本発明の第 4 の実施例に係る送信機の監視部 4 1 におけるキャリアのゲイン値の算出処理のフローチャートである。図 1 7 は、本発明の第 4 の実施例に係る送信機の変形例の構成ブロック図である。図 1 8 は、一般的な C D M A 基地局で用いる送信増幅器の別の構成ブロック図である。図 1 9 は、本発明の第 5 の実施例に係る送信機の構成ブロック図である。図 2 0 は、本発明の第 6 の実施例に係る送信機の構成ブロック図である。図 2 1 は、本発明の第 6 の送信機におけるデジタル信号処理部の別の内

部構成例を示すブロック図である。図 2 2 は、本発明の第 5 の送信機の監視部におけるレベル制御情報の設定処理のフローチャートである。図 2 3 は、本発明の第 7 の実施例に係る第 1 の送信機（第 7 - 1 の送信機）の構成ブロック図である。図 2 4 は、本発明の第 7 - 1 の送信機のピーク電力抑圧・調整部内部の第 1 の構成例を示す構成ブロック図である。

5 図 2 5 は、本発明の第 7 の送信機の監視部における各キャリアのレベル制御情報の設定処理のフローチャートである。図 2 6 は、第 7 の送信機の監視部における、テーブルを用いたレベル制御情報の出力処理のフローチャートである。図 2 7 は、第 7 の送信機と従来技術の送信機における、3 2 コード多重時信号 1 キャリア送信時の、入力設定レベルと出力

10 レベルに関するシミュレーション例を示したグラフである。図 2 8 は、入力設定レベルとレベル偏差に関するシミュレーション例を示したグラフである。図 2 9 は、3 2 コード多重時信号 2 キャリア送信時の、レベル変動キャリア（キャリア 1）に対する入力設定レベルと出力レベルに関するシミュレーション例を示したグラフである。図 3 0 は、キャリア

15 1 に対する入力設定レベルと入出力レベル差に関するシミュレーション例を示したグラフである。図 3 1 は、レベル固定キャリア（キャリア 2）に対する、キャリア 1 の入力設定レベルとキャリア 2 の入出力レベル差に関するシミュレーション例を示したグラフである。図 3 2 は、本発明

20 の第 7 - 1 の送信機のピーク電力抑圧・調整部 6 0 内部の第 2 の構成例を示す構成ブロック図である。図 3 3 は、本発明の第 7 の実施例に係る第 2 の送信機（第 7 - 2 の送信機）の構成ブロック図である。図 3 4 は、本発明の第 7 の実施例に係る第 3 の送信機（第 7 - 3 の送信機）の構成ブロック図である。図 3 5 は、本発明の第 8 の実施例に係る送信機（第

25 8 の送信機）の構成ブロック図である。図 3 6 は、本発明の第 8 の送信機のピーク電力抑圧・調整部内部の第 1 の構成例を示す構成ブロック図

である。図 3 7 は、本発明の第 8 の送信機のピーク電力抑圧・調整部内部の第 2 の構成例を示す構成ブロック図である。

発明を実施するための最良の形態

5 本発明の実施の形態について図面を参照しながら説明する。

尚、以下で説明する機能実現手段は、当該機能を実現できる手段であれば、どのような回路又は装置であっても構わず、また機能の一部又は全部をソフトウェアで実現することも可能である。更に、機能実現手段を複数の回路によって実現してもよく、複数の機能実現手段を単一の回路で実現してもよい。

本発明の実施の形態に係る送信機は、大きく 4 つの類型に分類することができる。

第 1 の類型は、複数のキャリアがピーク電力抑圧及び帯域制限及び直交変調（まとめて、デジタル信号処理と呼ぶ）されて合成されたマルチ
15 キャリア信号を送信する送信機において、キャリア毎に、キャリアの平均入力電力（及び、場合によって当該キャリアのデジタル信号処理後の平均電力）に基づいて、当該キャリアのデジタル信号処理後の信号レベルを調整するキャリアレベル調整を行うか、又は特定のキャリアの平均入力電力（及び、場合によって当該キャリアのデジタル信号処理後の平均出力電力）に基づいて、マルチキャリア信号の信号レベルを調整する
20 マルチキャリアレベル調整を行うか、またはキャリアレベル調整とマルチキャリアレベル調整の両方を行う送信機である。

第 1 の類型の送信機については、第 1 ～第 4 の実施例として詳細な説明を行う。

25 第 2 の類型は、複数のキャリアがピーク電力抑圧及び帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号を送信する送信機において、

全キャリアの総和の平均入力電力（及び、場合によってマルチキャリア信号の平均出力電力）に基づいて、マルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機である。

第 2 のタイプの送信機については、第 5、第 6 の実施例として詳細な説明を行う。

第 3 のタイプは、複数のキャリアがピーク電力抑圧及び帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号を送信する送信機において、キャリア毎に、キャリアのピーク電力抑圧前の平均入力電力、及び場合によって当該キャリアのピーク電力抑圧後の平均出力電力に基づいて、
10 当該キャリアのピーク電力抑圧された信号の信号レベルを調整する送信機である。

第 3 のタイプの送信機については、第 7 の実施例として詳細な説明を行う。

第 4 のタイプは、複数のキャリアが帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号をピーク電力抑圧してから送信する送信機において、マルチキャリアのピーク電力抑圧前の平均入力電力（及び、場合によってマルチキャリアのピーク電力抑圧後の平均出力電力）に基づいて、マルチキャリアのピーク電力抑圧された信号の信号レベルを調整する送信機である。

20 第 4 のタイプの送信機については、第 8 の実施例として詳細な説明を行う。

なお、各タイプの送信機において、キャリア又はマルチキャリア信号の信号レベルを調整するためのレベル制御量を決定する方法は、次の 3 つの方法がある。

25 第 1 の方法は、キャリア又はマルチキャリア信号の平均入力電力と平均出力電力と算出し、算出された平均入力電力と平均出力電力からレベ

ル制御量を演算により求め決定する方法であり、この方法を「演算によるフィードフォワード制御」と呼ぶ。

第2の方法は、キャリア又はマルチキャリア信号の平均入力電力の推定値とレベル制御量とが対応付けられたテーブルを用いて、キャリア又はマルチキャリア信号の平均入力電力に対応するレベル制御量を決定する
5 方法であり、この方法を「テーブルによるフィードフォワード制御」と呼ぶ。

第3の方法は、キャリア又はマルチキャリア信号の平均入力電力の推定値と平均出力電力の理想値とが対応付けられたテーブルを用いて、キャリア又はマルチキャリア信号の平均入力電力に対応する平均出力電力の理想値を特定し、現実の平均出力電力が当該理想値に等しくなるよう
10 にレベル制御量を調整しながら適切なレベル制御量に収束させる方法であり、この方法を「テーブルによるフィードバック制御」と呼ぶ。

なお、各方法の詳細は、各実施例内で説明する。

尚、本発明の実施例の説明において、各図における監視部18、32、
15 41及び信号レベル調整部15及び乗算器31が請求項における調整手段に相当している。また、信号レベル調整部15又は乗算器31が請求項におけるレベル調整部に相当している。

本発明の実施の形態に係る送信機を説明する前に、本発明の送信機が
20 用いられる送信増幅器について説明する。

本発明の送信機が用いられる送信増幅器（以下、本送信増幅器）は、
図6に示すように、 n 個（ $n > 2$ ）のキャリアを変調及び合成し、マルチキャリア信号として出力する送信機1と、デジタル・アナログ変換を行うD/Aコンバータ2と、無線周波数への変換処理を行う周波数変換部3と、無線周波数信号を増幅する電力増幅部4とから構成される。図
25 6は、一般的なCDMA基地局で用いる送信増幅器の構成ブロック図で

ある。

本送信増幅器は、CDMA通信方式の基地局において、 n 個 ($n > 2$) のキャリアに対して変調を行い、各キャリアを合成してマルチキャリア信号を生成して増幅し、無線送信を行う。

- 5 本送信増幅器は、送信機 1 におけるキャリアのレベル制御が、従来の CDMA 基地局送信増幅器と相違する。

送信機 1 は、デジタル信号である複数のキャリアの送信データに対して拡散変調、帯域制限及び直交変調を行い、さらに各キャリア (I 相成分のみ) を合成してマルチキャリア信号として D/A コンバータ 2 に出力する。

また、送信機 1 は、各キャリアの入力レベルに基づいて、マルチキャリア信号のレベルの調整制御を行う。上記調整制御の詳細については、送信機の説明において述べる。

- 15 D/A コンバータ 2 は、送信機 1 からのマルチキャリア信号をアナログ変換し、周波数変換部 3 に出力する。

周波数変換部 3 は、マルチキャリア信号を無線送信で用いる無線周波数に変換して、電力増幅部 4 に出力する。

電力増幅部 4 は、無線周波数に変換されたマルチキャリア信号を増幅し、アンテナ (図示せず) を介して無線送信を行う。

- 20 また、本発明の送信機を用いる送信増幅器の別の構成としては、図 18 に示すように、送信機 1' でデジタル信号である複数のキャリアの送信データに対して拡散変調、帯域制限及び直交変調を行い、さらに各キャリアを合成してマルチキャリア信号として I 相、Q 相各成分を出力し、I 相、Q 相各成分に対して設けられた D/A コンバータ 2' -1、2' -2
- 25 で各々アナログ変換し、アナログ変換されたマルチキャリア信号をアナログ直交変調部 3' において無線送信で用いる無線周波数に変換し、電

力増幅部 4 で増幅し、アンテナ（図示せず）を介して無線送信を行う構成に用いても良い。

図 18 は、一般的な CDMA 基地局で用いる送信増幅器の別の構成ブロック図である。

5 次に、本送信増幅器の送信機 1, 1' に相当する、本発明の送信機の各形態について類型別に説明するが、その前に、本発明の送信機の前提となる一般的な送信機について、図 7 を用いて説明する。図 7 は、一般的な CDMA 基地局送信機の構成ブロック図である。

図 7 に示した一般的な送信機は、図 6 の送信機 1 に相当するものであり、
10 り、キャリア毎に送信データを拡散変調して合成するキャリア符号多重信号生成部 50-1～50-n と、キャリア毎に独立した系列として信号ピークの制限を行うピーク電力抑圧部（ピークリミッタ）51 と、各キャリアの帯域制限を行う波形整形フィルタ 52-1～52-n と、各キャリアに対してデジタル直交変調を行うデジタル直交変調部 53-1～53-n と、
15 デジタル直交変調されたキャリアを合成する加算器 54 とから構成される。

図 7 の CDMA 基地局送信機の動作は、デジタルデータである各キャリアの送信データが対応するキャリア符号多重信号生成部 50-1～50-n に入力され、固有の拡散符号によって拡散変調されて合成され、各キャリアは同相成分（I 成分）及び直交成分（Q 成分）とが出力され、さらに
20 りピーク電力抑圧部 51 で各キャリアに対し、予め設定されたピークファクタ閾値に基づいてピーク値が制限される。ピーク値の制限された各キャリアは、対応する波形整形フィルタ 52-1～52-n において帯域制限が行われ、さらに対応するデジタル直交変調部 53-1～53-n で直交変調が行われる。そして、加算器 54 で直交変調された各キャリアが
25 合成され、マルチキャリア信号として出力される。

図 7 の送信機から出力されたマルチキャリア信号は、さらに図 6 において、D/A コンバータ 2 でアナログ変換され、周波数変換部 3 で無線周波数への変換が行われた後、電力増幅部 4 で増幅される。増幅後のマルチキャリア信号は、アンテナ（図示せず）を介して無線送信される。

5 すなわち図 6 の送信増幅器は、送信機 1 のピーク電力抑圧部 5 1 によって各キャリアのピーク値が制限され、帯域制限、アップコンバートを行い、その後に結合し、結合後のマルチキャリア信号を電力増幅部 4 で増幅することになり、結合前のキャリアのピークファクタが小さくなることにより、結合後のマルチキャリア信号のピークファクタも小さくなるため、結果的に電力増幅器 4 への入力信号のピークファクタが抑圧さ
10 られて、電力増幅器 4 における動作点を上げることができるものである。

次に、本発明の第 1 の類型に属する送信機について説明する。

本発明の第 1 の類型に属する送信機を手段構成で説明すると、各キャリアの平均入力電力を算出する入力電力演算部と、各キャリアの帯域制限後の平均電力である平均出力電力を算出する出力電力演算部と、各
15 キャリアの平均入力電力が最大となるキャリアを特定し、その最大値を取得し、さらに特定されたキャリアの平均出力電力を取得して、取得した平均入力電力と平均出力電力の比を求め、当該比と予め設定された期待値との比であるレベル制御情報を出力する監視部と、監視部から出力されたレベル制御情報を乗算して、マルチキャリア信号のレベルを調整する信号レベル調整部とを備えたものであり、これによりキャリアの入力
20 レベルの変動に対応してマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

また、帯域制御後のキャリアとゲイン値の乗算を行う乗算器をキャリア
25 毎に設け、監視部は、キャリア毎に平均入力電力及び平均出力電力の比を求め、当該比と予め設定された期待値との比に基づいて各キャリア

のゲイン値を算出し、対応する乗算器に出力するものであり、これによりキャリアの帯域制限後のレベルの変動をキャリア毎に平均的に抑えることができ、マルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

- 5 また、監視部において上記マルチキャリアのレベル制御情報、又は各キャリアのゲイン値の別の決定方法として、キャリアの平均入力電力の推定値とレベル制御量又はゲイン値とが対応付けられたテーブルを用いて決定する方法、或いは、キャリアの平均入力電力の推定値とマルチキャリア信号又はキャリアの平均出力電力の理想値とが対応付けられたテ
10 ーブルを用いて、平均出力電力が理想値に等しくなるようにレベル制御量又はゲイン値を調整して決定する方法を実現するので、簡単な制御によって、キャリアの帯域制限後のレベルの変動をキャリア毎に平均的に抑えることができ、マルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

- 15 本発明の第1の類型に属する送信機の具体的構成例について、実施例1～4で説明する。

[実施例1]

- 20 本発明の第1の実施例に係る送信機は、複数のキャリアが帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号の送信信号レベルを調整する送信機であって、複数のキャリアのうち、特定の条件で選択されたキャリアの平均入力レベルと平均出力レベルの比である入出力レベル比と、予め設定された期待値との比であるレベル制御量を出力する監視部と、マルチキャリア信号にレベル制御量を乗算してレベル調整を行うレベル調整部とを備えた送信機としているので、キャリアの入力レベル
25 の変動に対応して、マルチキャリア信号のレベルの変動を抑えることができるものである。

また、本発明の第 1 の実施例に係る送信機は、複数のキャリアが帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号の送信信号レベルを調整する送信機であって、キャリアの平均入力レベルの想定値と、マルチキャリア信号のレベル制御量とが対応付けられて格納されたテーブルを有し、複数のキャリアのうち、特定の条件で選択されたキャリアの平均入力レベルに相当する想定値から対応するレベル制御量をテーブルから読み出し、出力する監視部と、マルチキャリア信号にレベル制御量を乗算してレベル調整を行うレベル調整部を備えた送信機としているので、キャリアの入力レベルの変動に対応して、マルチキャリア信号のレベルの変動を抑えることができるものである。

まず、本発明の第 1 の実施例に係る送信機（以下、第 1 の送信機）の構成例について、図 1 を用いて説明する。図 1 は、第 1 の送信機の構成ブロック図である。

第 1 の送信機は、キャリア符号多重信号生成部 10-1～10-n と、ピーク電力抑圧部 11 と、波形整形フィルタ 12-1～12-n と、デジタル直交変調部 13-1～13-n と、加算器 14 と、信号レベル調整部 15 と、入力電力演算部 16-1～16-n と、出力電力演算部 17-1～17-n と、監視部 18 とから構成される。

次に、第 1 の送信機の各部の構成について説明する。

キャリア符号多重信号生成部 10-1～10-n は、キャリア毎に設けられており、予めキャリアに対応する拡散符号を格納している。

キャリア符号多重信号生成部 10-1～10-n は、対応するキャリアの送信データがチャネル単位で入力されると、格納されている拡散符号を用いて拡散変調を行い、拡散変調後の送信データを合成し、同相成分（以下、I 成分）及び直交成分（以下、Q 成分）とに分けてピーク電力抑圧部 11 に出力する。

ピーク電力抑圧部 1 1 は、各キャリア符号多重信号生成部 1 0 -1 ~ 1 0 -n から出力された拡散変調後のキャリアのレベルに基づいて、キャリアの電力制限を行い、制限後の各キャリアを対応する波形整形フィルタ 1 2 -1 ~ 1 2 -n に出力する。

- 5 ピーク電力抑圧部 1 1 は、従来と同様のリミッタであり、ここで特に重要なことは、各キャリア合成後のマルチキャリアが送信増幅器における電力増幅部 4 に入力される際のピークファクタを抑えることができるように、入力された各キャリアを用いて仮に合成した電力に基づいてピーク検出を行い、ピークが検出された場合に、各キャリアに対して一律
10 の抑圧率で電力制限を行うものである点である。

ピーク電力抑圧部 1 1 の動作の詳細については、後述する。

波形整形フィルタ 1 2 -1 ~ 1 2 -n は、キャリア毎に設けられており、ピーク電力抑圧部 1 2 から出力された制限後のキャリアに対して帯域制限を行い、対応するデジタル直交変調部 1 3 -1 ~ 1 3 -n に出力する。

- 15 波形整形フィルタ 1 2 -1 ~ 1 2 -n では、帯域制限を行うことによって、対応するキャリアの占有帯域が予め設定された値に収まるようなスペクトル整形が施される。

- デジタル直交変調部 1 3 -1 ~ 1 3 -n は、キャリア毎に設けられており、対応する波形整形フィルタ 1 2 -1 ~ 1 2 -n から出力された帯域制限後の
20 キャリアを直交変調し、直交変調後の I 成分を加算器 1 4 に出力する。また、直交変調後の I, Q 両成分は、対応する出力電力演算部 1 7 -1 ~ 1 7 -n に出力される。

- 加算器 1 4 は、各デジタル直交変調部 1 3 -1 ~ 1 3 -n から出力される直交変調後のキャリアの I 成分を合成し、マルチキャリア信号として信号
25 レベル調整部 1 5 に出力する。

信号レベル調整部 1 5 は、後述する監視部 1 8 から出力されるレベル

制御情報に基づいて、加算器 1 4 からのマルチキャリア信号に対しレベル調整制御を行う。

入力電力演算部 1 6 -1 ~ 1 6 -n は、キャリア毎に設けられており、キャリア符号多重信号生成部 1 0 -1 ~ 1 0 -n から出力された拡散変調後の
5 キャリアの電力値に基づいて、対応するキャリアの平均入力電力を算出して、監視部 1 8 に出力する。入力電力演算部 1 6 -1 ~ 1 6 -n における平均入力電力の算出方法については、後述する。

出力電力演算部 1 7 -1 ~ 1 7 -n は、キャリア毎に設けられており、デジタル直交変調部 1 3 -1 ~ 1 3 -n から出力された直交変調後のキャリア
10 (I、Q 両成分) の電力値に基づいて、対応するキャリアの平均出力電力を算出して、監視部 1 8 に出力する。出力電力演算部 1 7 -1 ~ 1 7 -n における平均出力電力の算出方法については、後述する。

入力電力演算部 1 6 -1 ~ 1 6 -n と出力電力演算部 1 7 -1 ~ 1 7 -n では、監視部 1 8 への平均入力電力及び平均出力電力の入力の遅延時間や、平均化時間を考慮し、平均化操作のための構成及び平均化操作の方法は、
15 同一とすることが好ましい。

監視部 1 8 は、入力電力演算部 1 6 -1 ~ 1 6 -n から出力される平均入力電力と、出力電力演算部 1 7 -1 ~ 1 7 -n から出力される平均出力電力とに基づいて、マルチキャリア信号のレベル調整に関するパラメータを
20 算出し、レベル制御情報として信号レベル調整部 1 5 に出力する。

監視部 1 8 におけるレベル制御情報の算出方法の詳細については、後述する。

次に、第 1 の送信機の動作について説明する。

図 1 において、デジタル信号である各キャリアの送信データはチャンネル単位で、送信機において対応したキャリア符号多重信号生成部 1 0 -1
25 ~ 1 0 -n に入力される。キャリア符号多重信号生成部 1 0 -1 ~ 1 0 -n で

は、送信データは、予め格納されている拡散符号によって拡散変調が行われ、合成された後、I Q成分毎にピーク電力抑圧部 11 に出力される。

5 拡散変調後のキャリアが入力されると、ピーク電力抑圧部 11 は、キャリアの総和電力に対する瞬時電力及び平均電力を算出して、これらの比を求め、算出された比を予め設定されたピークファクタ閾値と比較することでピークの有無の検出を行い、比較結果に基づいてキャリアのレベル調整を行う。

ここで、キャリアの総和電力に対する瞬時電力及び平均電力の算出方法について、数式を用いて説明する。各キャリアの入力信号を、下式(1) 10 のように示す。

[数 1]

$$S_k = I_k(t) + j \cdot Q_k(t) \quad (k=1,2,\dots,n) \quad (1)$$

ピーク電力抑圧部 11 は、まず、入力されたキャリアを合成して多重化する。キャリアの多重化処理は、下式(2)のように表せる。

15 [数 2]

$$A_i(t) = \sum_{k=1}^n I_k(t) \quad A_q(t) = \sum_{k=1}^n Q_k(t) \quad (2)$$

(2) 式において、 $A_i(t)$ 、 $A_q(t)$ はそれぞれ、入力信号の同相成分の多重結果と直交成分の多重結果を表している。

(2) 式の表現を用いると、各キャリアの総和電力に対する瞬時電力 20 及び平均電力は、下式(3) (4) のように表せる。

[数 3]

$$\text{瞬時電力} = P_{\text{int}}(t) = A_i(t)^2 + A_q(t)^2 \quad (3)$$

$$\text{平均電力} = \frac{1}{T} \cdot \sum_{k=i}^{i-T} P_{\text{int}}(k) \quad (4)$$

(4) 式において、Tは過去の瞬時電力値のうち、平均化の対象とするものの個数を示しており、予めピーク電力抑圧部11で設定されている値である。また、ピーク電力抑圧部11は、瞬時電力値を算出する毎に記憶手段（図示せず）に記憶して、平均電力の算出時に記憶手段から読み出している。

ピーク電力抑圧部11は、キャリアの総和電力の瞬時電力対平均電力比（以下、瞬時平均電力比）を求め、予め設定されたピークファクタ閾値と比較することで、ピークの有無の検出を行う。

ピーク電力抑圧部11で用いるピークファクタ閾値は、キャリア数に依存する固定値である。また、ピークファクタ閾値は、各キャリアが最大レベルである場合に最適化されているが、ピーク電力抑圧部11は、全てのキャリアが最大レベルでないときでもピーク抑圧は行われる。

比較の結果、ピークファクタ閾値と比較して、瞬時平均電力比が大であれば、ピーク電力抑圧部11は、キャリアにリミットを施すべきであると判断し、各キャリアの合成後の電力が規定の電力となるよう各キャリアの電力を制限し、対応する波形整形フィルタ12-1～12-nに出力する。具体的には、各キャリアに対して総和電力に対応した乗算係数を一律に乗算することによって電力制限（ピーク制限）を行う。

ピークファクタ閾値と比較して、瞬時平均電力比が小であれば、電力の制限を行わずに各キャリアを波形整形フィルタ12-1～12-nに出力する。

課題で説明したように、各キャリアはピーク制限後に帯域制限を行う

ため、帯域制限後のキャリアのピークファクタは、帯域制限前よりも大きくなり、このため電力増幅部 4 の出力特性は非線形となり非線形歪が発生する。

ピーク電力抑圧部 11 は、電力増幅部 4 に入力されるマルチキャリア
5 信号の最大電力を抑えるため、キャリアの総和電力に対する瞬時電力及び平均電力に基づいてピークの検出を行い、ピークが検出された場合に、各キャリアの電力値を制限して出力しており、これによってマルチキャリア信号のピークファクタを低下させることができ、電力増幅部 4 における非線形歪の発生を防止している。

10 第 1 の送信機は、上述したようにピークファクタ閾値を基準として各キャリアのピーク制限を行うピーク電力抑圧部 11 を用いているが、マルチキャリア信号のピークを制限することを目的とするものであれば、他の方法でピーク制限を行うもの、例えば電力閾値を基準として各キャリアのピーク制限を行うものを用いてもよい。

15 電力閾値を基準としたピーク制限では、ピーク電力抑圧部 11 は、あらかじめ電力閾値を設定しておき、各キャリアの合成後のマルチキャリア信号の電力値が電力閾値を超える場合に、電力閾値を超えた分の電力を制限するよう各キャリアの電力制限を行う。

図 1 において、ピーク電力抑圧部 11 から出力された各キャリアは、
20 対応して設けられた波形整形フィルタ 12-1～12-n で帯域制限され、デジタル直交変調部 13-1～13-n で直交変調された後、I 成分が加算器 14 で合成されてマルチキャリア信号として信号レベル調整部 15 に出力される。

また、キャリア符号多重信号生成部 10-1～10-n で拡散変調された
25 各キャリアは、ピーク電力抑圧部 11 の他、対応する入力電力演算部 16-1～16-n に入力される。

入力電力演算部 16-1～16-nは、入力されたキャリアに基づいて各キャリアの平均電力である平均入力電力を算出し、監視部 18 に出力する。

ここで、入力電力演算部 16-1～16-nにおける平均入力電力の算出方法について、数式を用いて説明する。入力電力演算部 16 は、まず入力されたキャリアの電力値を算出する。キャリアの入力信号を（１）式で表すとする、当該入力信号の電力 Pow は、下式（５）のように表せる。

[数 4]

$$Pow(t) = I(t)^2 + Q(t)^2 \quad (5)$$

10

次に、入力電力演算部 16 は、算出した電力値 Pow を用いて、平均電力を算出する。入力電力演算部 16 は、予め記憶されている重み係数 λ ($0 \leq \lambda \leq 1$) を用いて、下式（６）に示す重み付け平均化の演算処理を行う。

15 [数 5]

$$AvgW(t) = \frac{Pow(t)}{\lambda} + \frac{1-\lambda}{\lambda} \cdot AvgW(t-1) \quad (6)$$

（６）式において、 $AvgW(t-1)$ は、直前に算出された重み付け平均化の演算結果を示している。入力電力演算部 16 は、重み付け演算結果を算出する毎に内蔵する記憶手段（図示せず）に記憶して、新たな重み付け演算時に記憶手段から読み出している。

20

さらに、入力電力演算部 16 は、（６）式の演算結果を用いて、下式（７）に示す平均化処理を行う。

[数 6]

$$Avg(t) = \frac{1}{x} \cdot \sum_{k=1}^{t-x} AvgW(k) \quad (7)$$

(7) 式において、 x は過去の重み付け平均演算結果のうち、平均化の対象とするものの個数を示しており、予め入力電力平均部 16 で設定されている値である。また、入力電力平均部 16 は、重み付け演算結果
5 を算出する毎に記憶手段に記憶して、平均電力の算出時に記憶手段から読み出している。

そして入力電力平均部 16 は、(7) 式で算出される平均電力 $Avg(t)$ を、平均入力電力として監視部 18 に出力する。以上が入力電力平均部 16 における平均入力電力の算出方法である。

10 また、デジタル直交変調部 13-1 ~ 13-n で直交変調された各キャリアの I, Q 両成分は、加算器 14 の他 (I 成分のみ)、対応する出力電力算出部 17-1 ~ 17-n に入力される。出力電力演算部 17-1 ~ 17-n は、入力されたキャリアに基づいて各キャリアの帯域制限後の平均電力である平均出力電力を算出し、監視部 18 に出力する。

15 出力電力演算部 17-1 ~ 17-n における平均出力電力の算出方法は、直交変調後のキャリアの電力値を用いる以外は、既述した入力電力演算部 16-1 ~ 16-n における平均入力電力の算出方法と同一であるので、説明は省略する。

20 監視部 18 は、入力電力演算部 16-1 ~ 16-n から出力される平均入力電力と、出力電力演算部 17-1 ~ 17-n から出力される平均出力電力とに基づいて、マルチキャリア信号のレベル調整に関するパラメータを算出し、レベル制御情報として信号レベル調整部 15 に出力する。

ここで説明する監視部 18 は、マルチキャリア信号の信号レベルを調整するためのレベル制御量を決定する第 1 の方法である「演算によるフ

ードフォワード制御」を実現するものである。

以下、監視部 18 におけるレベル制御情報の算出方法について、図 9 及び図 10 を用いて説明する。図 9 及び図 10 は、第 1 の送信機の監視部 18 におけるレベル制御情報の算出処理のフローチャートである。

5 尚、図 9 のフローチャートにおける (A) は、図 10 のフローチャートにおける (A) とつながっている。

監視部 18 は、平均入力電力及び平均出力電力の値及び出力状況を監視することによって、入力電力演算部 16-1~16-n 及び出力電力演算部 17-1~17-n の動作状況を監視している。動作状況の監視によって、
10 監視部 18 は、例えば、現在のキャリア数等を知ることができる。

図 9 において、監視部 18 は、動作状況の監視によって、入力電力演算部 16-1~16-n から同一のタイミングで出力される平均入力電力のうち、最大値 $A(t)$ を取得する (S11)。次に監視部 18 は、最大値 $A(t)$ の出力された入力電力演算部 16 を特定することで、平均入力電力が最大となるキャリア $F(t)$ を特定し (S12)、更に処理 S
15 12 で特定されたキャリアに対応する出力電力演算部 17 から出力される平均出力電力 $B(t)$ を取得する (S13)。

ここで第 1 の送信機が 1 つのキャリアを扱う場合には、監視部 18 は処理 S11~S13 の代わりに、入力される平均入力電力と平均出力電力を取得するだけでよい。
20

そして監視部 18 は、平均入力電力の最大値 $A(t)$ が 0、すなわちキャリアが存在しないか否かを確認し (S14)、もし 0 以外であれば (S14 の No) 対応する平均出力電力 $B(t)$ が予め設定された閾値未満か否かを確認する (S15)。

25 ここで、S15 の平均出力電力 $B(t)$ と閾値との比較判定は、装置構成上必要な処理であり、閾値については予め監視部 18 に設定されて

いる値である。

装置構成上必要な理由としては、監視データ（ここでは平均入力電力が最大となるキャリア）の送信レベルが低くなると、レベル調整の精度が劣化するので、精度劣化を特定レベルでくい止めるためである。

5 特に、ゲイン計算を後述する S 1 7, S 1 8, S 1 9 のステップで行う場合、S 1 8 の除数に当たる平均出力電力 $B(t)$ が小さくて 0 に近づくと、計算結果が発散してしまうため、最大平均出力電力 $B(t)$ が閾値に満たない場合に S 1 7, S 1 8, S 1 9 の計算処理を回避するようにしている。

10 処理 S 1 5 において、 $B(t)$ が閾値以上 ($B(t) \geq \text{閾値}$) であれば (S 1 5 の No)、監視部 1 8 は、マルチキャリア信号のレベル制御が可能と判断し、レベル制御情報の算出を行う。

レベル制御情報の算出にあたり、監視部 1 8 はまず、 $A(t)$ に対し係数 α を乗算し (S 1 7)、さらに乗算結果である $C(t)$ を $B(t)$ で割って (S 1 8)、 $D(t)$ を求める。よって処理 S 1 7 及び S 1 8
15 における演算処理は、 $D(t) = \alpha \cdot A(t) / B(t)$ と表すことができる。以下、 $A(t) / B(t)$ を入出力電力比と称する。

ここで係数 α ($\alpha > 0$) は、キャリアの電力値によって決まる値であり、予め監視部 1 8 に設定されている。監視部 1 8 では、係数 α を決定
20 するにあたり、キャリアの電力値の基準データ（例えば、ピーク電力抑圧部 1 1 においてピーク制御の対象とならない電力値）の入出力電力比を求め、この逆数を α としている。

したがって $D(t)$ は、基準データの入出力電力比 $1 / \alpha$ に対する、実測データの入出力電力比 ($A(t) / B(t)$) の比を表しているといえる。以下、 $D(t)$ を基準実測比と称する。
25

そして監視部 1 8 は、処理 S 1 9 で得られた基準実測比 $D(t)$ の平

方根を取り、ゲイン値 $GAIN(t)$ とする (S19)。ゲイン値 $GAIN(t)$ は、マルチキャリア信号のレベル調整に関するパラメータである。

5 処理 S14 において、 $A(t)$ が 0、すなわちキャリアが存在しない場合 (S14 の Yes) か、あるいは処理 S15 において、 $B(t)$ が閾値未満 ($B(t) < \text{閾値}$) であれば (S15 の Yes)、監視部 18 は、ゲイン値 $GAIN(t)$ として、直前に用いたゲイン値 $GAIN(t-1)$ に設定する (S16)。

10 図 10 において、監視部 18 は次に $GAIN(t)$ が上限値より大か否かを確認する (S20)。処理 S20 において、 $GAIN(t)$ が上限値より大 ($GAIN(t) > \text{上限値}$) であれば (S20 の Yes)、監視部 18 は、 $GAIN(t)$ の値を上限値に置き換え (S21)、 $GAIN(t)$ が上限値以下 ($GAIN(t) \leq \text{上限値}$) であれば (S20 の No)、次に $GAIN(t)$ が下限値未満か否かを確認する (S22)。

15 処理 S22 において、 $GAIN(t)$ が下限値未満 ($GAIN(t) < \text{下限値}$) であれば (S22 の Yes)、監視部 18 は $GAIN(t)$ の値を下限値に置き換え (S23)、下限値以上 ($GAIN(t) \geq \text{下限値}$) であれば (S22 の No)、現在の $GAIN(t)$ をそのまま用いることになり、 $GAIN(t)$ の値が確定する。

20 ここで $GAIN(t)$ の上限値及び下限値は、キャリアの電力値及び動作中のキャリア数によって決まる値であり、予め監視部 18 に設定されている。

監視部 18 は、ゲイン値 $GAIN(t)$ の値が決まると、 $GAIN(t)$ をレベル制御情報として信号レベル調整部 15 に出力する (S24)。

25 以上が監視部 18 におけるレベル制御情報の算出処理である。

監視部 18 は、規定のタイミングで上述したレベル制御情報の算出处

理を定期的に行う。また、監視部 18 は、過去のタイミングで算出したゲイン値 $GAIN(t)$ を内蔵する記憶手段（図示せず）に記憶して、新たなゲイン値の算出時に記憶手段から読み出している。

図 1 において、信号レベル調整部 15 は、加算器 14 から出力された
5 マルチキャリア信号に対し、監視部 18 から出力されたゲイン値 $GAIN(t)$ を乗算することによって、マルチキャリア信号のレベル調整を行う。

上述したように、監視部 18 は、入出力電力比の平方根に基づいて $GAIN(t)$ を算出する。キャリアの電力値は (5) 式で示すように、
10 同相成分と直交成分の二乗和で表されるため、 $GAIN(t)$ をマルチキャリア信号に乗算することによって、所望のレベル調整を行うことができる。

レベル調整の行われたマルチキャリア信号は、D/A 変換器 2 におけるアナログ変換、周波数変換部 3 における無線周波数の変換が施された
15 後、電力増幅部 4 で増幅されて無線送信される。以上が第 1 の送信機の動作である。

第 1 の送信機において、信号レベル調整部 15 においてマルチキャリア信号のレベルに応じたレベル調整を行うため、第 1 の送信機の本線系（ピーク電力抑圧部 11 ~ 加算器 14）から出力されるマルチキャリア
20 信号と、制御系（入力電力演算部 16、出力電力演算部 17 及び監視部 18）から出力される、上記マルチキャリア信号に対応したレベル制御情報は、同一のタイミングで信号レベル調整部 15 に入力されることが好ましい。

このため、本線系又は制御系に遅延器等を設けて、本線系及び制御系
25 のデータ出力の同期を図るようにしてもよい。

第 1 の送信機によれば、各キャリアの送信機への平均入力電力と、帯

域制限後の平均出力電力とに基づいて、各キャリアの合成後のマルチキャリア信号のレベル調整の制御量を算出し、当該制御量を用いてマルチキャリア信号のレベル調整を行うようにしているので、各キャリアの入力レベルの変動に対応して、マルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

通常のパーク電力抑圧部は、キャリアの総和電力に応じて各キャリアのパーク制御を行う。従って、送信機への入力レベルの変動の激しいキャリアがあったとしても、キャリア全体の電力レベルが規定値未満であれば、パーク制御は行われずそのまま帯域制限が行われて合成される。

そのため、マルチキャリア信号のレベルの変動も激しいものとなる場合がある。

また、入力レベルが固定されているキャリアと、入力レベルが変動しているキャリアが混在している場合、入力レベルの変動によってパーク電力抑圧部 11 のパーク制御の頻度が多くなり、入力レベルが固定されているキャリアにもパーク制限がかかることになり、入力レベルが固定されているキャリアのレベルが低下する。

上述したように、監視部 18 は、レベル制御情報の算出にあたり、平均入力電力の最大値を取るキャリアについて、その入出力電力比を求め、基準データにおける入出力電力比との比である基準実測比 $D(t)$ に基づいて、ゲイン値 $GAIN(t)$ を算出している。

すなわち第 1 の送信機は、キャリアの平均入出力電力に基づいてゲイン値を算出し、マルチキャリア信号に乗算しているため、パーク電力抑圧部 11 においてキャリアへのパーク制限が充分に行われない場合やキャリアにパーク制限をかけすぎてレベルが過剰に抑圧された場合にも対応して、任意の区間（フレーム等）に対応するマルチキャリア信号のレベル総和を基準データを用いた際のレベル総和に近似させることができ

る。よって第 1 の送信機は、入力されたキャリアのレベルに変動が発生しても、安定してマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

また、第 1 の送信機は、従来の送信機の構成に、キャリア数分の入力電力演算部 1 6 及び出力電力演算部 1 7 と、監視部 1 8 と、信号レベル調整部 1 5 とを加えることによって実現できる。したがって第 1 の送信機は、従来の送信機の設備をそのまま利用できるように、設置のためのコストを低減することができる。

第 1 の送信機において、監視部 1 8 は、レベル制御情報の算出に用いる平均入力電力の条件として、最大値である以外に、異なる条件（例えば 2 番目に大きい平均入力電力）を設定してもよい。ピーク電力抑圧部 1 1 において各キャリアは共通の乗算係数によってピーク制限されるため、どのキャリアについてもその入出力電力比は一定となる。

しかしながら、出力電力演算部における平均出力電力の値の精度が低く、実際の値よりも小さくなる場合には入出力電力比の誤差が増大する。特に平均出力電力の値がもともと小さい場合には、この傾向は顕著となる。したがって入出力電力比の演算で用いる平均出力電力はなるべく大きい方が好ましいことから、平均入力電力も最大値を採用することが望ましい。

次に、第 1 の送信機及び従来の送信機におけるキャリアの入出力特性について、図 4 及び図 5 を用いて説明する。図 4 は、第 1 の送信機と従来技術の送信機における、3 2 コード多重時信号 1 キャリア送信時の、入力設定レベルと出力レベル偏差に関する特性を示したグラフであり、図 5 は、第 1 の送信機と従来技術の送信機における、3 2 コード多重時信号 2 キャリア送信時の、入力設定レベルと出力レベル偏差に関する特性を示したグラフである。

図 4 及び図 5 の説明として、出力レベル期待値とのレベル差とは、送

信機の出力レベルの期待値とのレベル差を表す。すなわち、入力レベルを線形に増加させた場合、出力レベルも線形に増加させた値を期待値としている。また、レベル補正量とは、監視部 18 により設定されたレベル制御情報であり、従来技術の送信機の出力を、レベル制御情報を基に、
5 後段の信号レベル調整部 15 によって振幅制御すると、理論的には、第 1 の送信機における出力レベルと等しくなる。

図 4 に示す特性の測定において、第 1 の送信機及び従来の送信機で用いるピーク電力抑圧部 11 は、キャリアのレベル制限を行っており、閾値は固定値としている。図 4 に示すように、従来の送信機の場合、入力
10 の設定レベルを増加させると、その分ピーク電力抑制部の閾値を超え、振幅制限が実施されるので、 ± 0.2 dB 程度の偏差が生じる。第 1 の送信機では、信号レベル調整部 15 においてレベル制御情報がキャリアに乗算されることによって、 ± 0.1 dB 程度の偏差に抑える事ができる。また、この ± 0.1 dB は各電力測定部の平均化時定数（（7）式
15 における x ）を変更する（例えば、大きくする）ことにより更に偏差を小さくすることが可能である。

また、各電力測定部における平均電力計算時の（bit）精度を向上すれば、監視部 18 におけるゲイン値算出精度が向上し、レベル制御手段 15 で行われるレベル制御の精度が向上し、出力パワー誤差を小さく
20 することができる。

また、図 5 に示す特性の測定において、2 つのキャリアのうち、キャリア 1 は入力レベルを固定とし、キャリア 2 の入力レベルを変動させている。また、ピーク電力抑圧部 11 はキャリアの総和電力に基づいて動作する仕様となっている。

25 図 5 に示すように、従来の送信機の場合、キャリア 2 の入力設定レベルを大きくすると、ピーク電力抑圧部 11 の動作頻度が多くなり、一定

レベルで入力したキャリア 1 においても、出力レベルが一定とならずに低下する。そのため、キャリア 1 の出力レベルには $\pm 0.3 \text{ dB}$ 程度の偏差が生じる。

一方、第 1 の送信機では、図 4 の 1 キャリア時の送信時と同様、監視部 18 により設定されるレベル制御情報を基に、信号レベル調整部 15 においてマルチキャリア信号のレベル制御がなされ、結果としてキャリア 1 の出力レベルを $\pm 0.05 \text{ dB}$ 程度の偏差に抑えることが可能となる。

図 5 のグラフから、第 1 の送信機は、W-CDMA 通信方式において、キャリアが複数ある場合でも、 0.1 dB 或いは 0.5 dB 相当のパワーコントロールを実現可能であることが分かる。

すなわち、第 1 の送信機では、特定のキャリアにおける平均入力電力と、ピーク抑圧、帯域制限、直交変調というキャリア毎の一連の信号処理後の平均出力電力に基づいて、実際のキャリアの電力値及び動作中のキャリア数によって決まる閾値や上限、下限値を用いて装置の現動作状況に即したレベル調整をマルチキャリア信号に施すので、特に課題で説明した第 2, 第 3 の問題点を解決できる。

[実施例 2]

次に、本発明の第 2 の実施例に係る送信機（以下、第 2 の送信機）について、第 1 の送信機との相違点を中心に説明する。図 2 は、第 2 の送信機の構成ブロック図である。尚、第 1 の送信機と同一の構成部分については、同一の符号を付して説明する。

第 2 の送信機は、デジタル直交変調部 13-1 ~ 13-n と加算器 14 との間に、第 2 のピーク電力抑圧部 21 を設けている。第 2 のピーク電力抑圧部 21 の構成は、ピーク電力抑圧部 11 と同一である。また、第 2 の送信機において、出力電力演算部 17-1 ~ 17-n は、第 2 のピーク電

力抑圧部 2 1 でピーク制限された各キャリアについて、平均出力電力を算出する。

第 2 の送信機によれば、第 2 のピーク電力抑圧部 2 1 は、波形整形フィルタ 1 2 -1 ~ 1 2 -n における帯域制限後の各キャリアに対してピーク
5 制限を行っており、これにより帯域制限によってピークファクタの増大した、すなわちレベルの突出したキャリアに対して突出部分のレベルを抑圧することができる。

よって監視部 1 8 は、既にピーク制御の行われたキャリアの平均出力電力に基づいてレベル制御情報の演算処理を行い、算出したレベル制御
10 情報を信号レベル調整部 1 5 に出力するため、確実にマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

[実施例 3]

本発明の第 3 の実施例に係る送信機は、複数のキャリアが帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号の送信信号レベルを調
15 整する送信機であって、各キャリアに対し、平均入力レベルと、帯域制限及び直交変調後の平均出力レベルの比である入出力レベル比と、予め設定された期待値との比であるレベル制御量を出力する監視部と、帯域制限及び直交変調後の各キャリアに対し、対応するレベル制御量を乗算する乗算部とを備えた送信機としているので、キャリアの帯域制限後の
20 レベルの変動をキャリア毎に平均的に抑えることができ、マルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができるものである。

本発明の第 3 の実施例に係る送信機は、複数のキャリアが帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号の送信信号レベルを調整する送信機であって、キャリアの平均入力レベルの想定値と、平均入
25 力レベルの想定値に基づいて求められるキャリアのレベル調整に関する制御値とが対応付けられて格納されたテーブルを有し、各キャリアの平

均入力レベルに相当する想定値から対応する制御値をテーブルから読み出し、制御値に基づいて各キャリアのレベル制御量を出力する監視部と、帯域制限及び直交変調後の各キャリアに対し、対応したレベル制御量を乗算する乗算部を備えた送信機としているので、キャリアの帯域制限後のレベルの変動をキャリア毎に平均的に抑えることができ、マルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができるものである。

また、上記送信機において、監視部が、各キャリアに対応するレベル制御量の中で特定のレベル制御量をマルチキャリアのレベル制御量として出力する監視部であり、マルチキャリアのレベル制御量をマルチキャリア信号に乗算してレベル調整を行うレベル調整部を備えた送信機としているので、キャリアの帯域制限後のレベルの変動をキャリア毎に平均的に抑え、更にマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができるものである。

次に、本発明の第3の実施例に係る送信機（以下、第3の送信機）について、第1の送信機との相違点を中心に説明する。図3は、第3の送信機の構成ブロック図である。尚、第1の送信機と同一の構成部分については、同一の符号を付して説明する。

第3の送信機は、デジタル直交変調部13-1～13-nと加算器14との間に、各キャリアに対応した乗算器31-1～31-nを設けている。また、監視部32は、レベル制御情報を算出して信号レベル調整部15に出力する他に、デジタル直交変調された各キャリアに対するゲイン値を算出し、乗算器31-1～31-nに出力する。

尚、ここで説明する監視部32は、各キャリアの信号レベルを調整するためゲイン値及びマルチキャリアの信号レベルを調整するレベル制御量を決定する第1の方法である「演算によるフィードフォワード制御」を実現するものである。

ここで第3の送信機の監視部32における、レベル制御情報及び各キャリアに対するゲイン値の算出方法について、図12～14を用いて説明する。図12は、第3の送信機の監視部32におけるレベル制御情報及び各キャリアのゲイン値の算出処理のフローチャートであり、図13及び図14は、監視部32におけるキャリアのゲイン値の算出処理のフローチャートである。尚、図13のフローチャートにおける(A)は、図14のフローチャートにおける(A)とつながっている。

レベル制御情報及び各キャリアのゲイン値の算出にあたり、監視部32は、1) レベル制御情報のみを算出する、2) 各キャリアのゲイン値のみを算出する、3) レベル制御情報及び各キャリアのゲイン値の両方を算出する、のうちどの処理を行うかを予め設定(以下、算出対象の設定)しておく。

1)～3)の処理では、レベル調整後のマルチキャリア信号又はキャリアのレベルの精度に違いがあり、3)、2)、1)の順で精度がよくなることが知られている。このため監視部32において1)～3)のどの処理を行うかは、各キャリアで要求される送信電力レベルの精度に応じて決めることが望ましい。

また、処理の設定方法としては、監視部32に予め特定の処理のみを行わせるよう設定したり、管理者が手動によって処理を選択して監視部32に設定するようにしてもよい。

図12において、監視部32はまず、算出対象の設定内容を確認することで、各キャリアのゲイン値を算出するよう設定されているか否かを確認する(S41)。処理S41において、1)のレベル制御情報のみを算出するよう設定されていることを確認すると(S41のNo)、監視部32は、図9及び図10に示すフローチャートの手順で、レベル制御情報の算出処理を行い、レベル信号調整部15に出力し(S42)、レ

ベル制御情報の算出処理を終了する。

処理 S 4 1 において、2) の各キャリアのゲイン値のみを算出するか、
3) のレベル制御情報及び各キャリアのゲイン値の両方を算出するよう
設定されていることを確認すると、監視部 3 2 は、各キャリアのゲイン
5 値を算出する (S 4 3)。

処理 S 4 3 において、監視部 3 2 は、入力電力演算部 1 6 -1 ~ 1 6 -n
から出力される各キャリアの平均入力電力と、入力電力演算部 1 7 -1 ~
1 7 -n から出力される各キャリアの平均出力電力に基づいて、キャリア
毎にゲイン値を算出する。各キャリアのゲイン値の詳細な算出方法につ
10 いては、後述する。

監視部 3 2 で算出された各キャリアのゲイン値は、対応する乗算器 3
1 -1 ~ 3 1 -n に出力され (S 4 4)、帯域制限及びデジタル直交変調後
のキャリアとの乗算が行われる。乗算器 3 1 -1 ~ 3 1 -n の乗算結果は、
加算器 1 4 で合成され、マルチキャリア信号として信号レベル調整部 1
15 5 に出力される。

次に、監視部 3 2 は、算出対象の設定内容を確認することで、レベル
制御情報を算出するよう設定されているか否かを確認する (S 4 5)。
処理 S 4 5 において、2) の各キャリアのゲイン値のみを算出するよう
設定されていることを確認すると (S 4 5 の No)、監視部 3 2 は、各キ
20 ャリアのゲイン値の算出処理を終了する。

処理 S 4 5 において、3) のレベル制御情報及び各キャリアのゲイン
値を算出するよう設定されていることを確認すると (S 4 5 の Yes)、
監視部 3 2 は、処理 S 4 3 で算出したゲイン値のうち、最大となるゲイ
ン値をレベル制御情報に決定し、レベル信号調整部 1 5 に出力して (S
25 4 6)、算出処理を終了する。

処理 S 4 6 において、監視部 3 2 は、レベル制御情報とするゲイン値の条件

として、異なる条件（例えば２番目に大きいゲイン値）を設定してもよいが、第１の送信機で説明したように、入出力電力比に用いる平均入力電力は、最大値を採用することが望ましい。

次に、各キャリアのゲイン値の算出処理について、図１３及び図１４を用いて説明する。尚、図１３及び図１４は、キャリア n についてのゲイン値を算出する場合の処理について示したものであるが、監視部３２は、他のキャリアについても同様の処理を行い、ゲイン値を算出する。

監視部３２は、平均入力電力及び平均出力電力の値及び出力状況を監視することによって、入力電力演算部１６-１～１６- n 及び出力電力演算部１７-１～１７- n の動作状況を監視している。

図１３において、監視部３２は、動作状況の監視によって、入力電力演算部１６-１～１６- n のうち、入力電力演算部１６- n から出力される平均入力電力 $A(t)$ を取得する（Ｓ５１）。次に監視部３２は、出力電力演算部１７- n から出力される平均出力電力 $B(t)$ を取得する（Ｓ５２）。

そして監視部３２は、平均入力電力の最大値 $A(t)$ が０、すなわちキャリア n が存在しないか否かを確認し（Ｓ５３）、もし０以外であれば（Ｓ５３のNo）対応する平均出力電力 $B(t)$ が予め設定された閾値未満か否かを確認する（Ｓ５４）。

ここで、Ｓ５４の平均出力電力 $B(t)$ と閾値との比較判定は、図９の場合と同様に、装置構成上必要な処理であり、閾値については予め監視部１８に設定されている値である。

処理Ｓ５４において、 $B(t)$ が閾値以上（ $B(t) \geq \text{閾値}$ ）であれば（Ｓ５４のNo）、監視部３２は、キャリア n のレベル制御が可能と判断し、キャリア n に対するゲイン値の算出を行う。

ゲイン値の算出は、レベル制御情報の場合と同様、監視部３２は $A(t)$

に対し係数 α を乗算し（S 5 6）、さらに乗算結果である $C(t)$ を $B(t)$ で割って（S 5 7）、基準実測比 $D(t)$ を求める。

ここで係数 α （ $\alpha > 0$ ）は、レベル制御情報の場合と同様、キャリア n の電力値によって決まる値であり、予め監視部 3 2 に設定されている。

- 5 監視部 3 2 では、係数 α を決定するにあたり、キャリア n の電力値の基準データの入出力電力比を求め、この逆数を α としている。

そして監視部 3 2 は、処理 S 5 8 で得られた基準実測比 $D(t)$ の平方根を取り、さらに補正係数 β を乗算して、ゲイン値 $GAIN_n(t)$ を算出する（S 5 8）。

- 10 ここで補正係数 β （ $\beta > 0$ ）は、各キャリアの周波数差を考慮した補正係数であり、予め監視部 3 2 に設定されている。また、ゲイン値 $GAIN_n(t)$ は、キャリア n のレベル調整に関するパラメータである。

- 処理 S 5 3 において、 $A(t)$ が 0、すなわちキャリア n が存在しない場合（S 5 3 の Yes）か、あるいは処理 S 5 4 において、 $B(t)$ が
15 閾値未満（ $B(t) < \text{閾値}$ ）であれば（S 5 4 の Yes）、監視部 3 2 は、ゲイン値 $GAIN_n(t)$ として、直前に用いたゲイン値 $GAIN_n(t-1)$ に設定する（S 5 5）。

- 図 1 4 において、監視部 3 2 は次に $GAIN_n(t)$ が上限値より大か否かを確認する（S 5 9）。処理 S 5 9 において、 $GAIN_n(t)$
20 が上限値より大（ $GAIN_n(t) > \text{上限値}$ ）であれば（S 5 9 の Yes）、監視部 3 2 は、 $GAIN_n(t)$ の値を上限値に置き換え（S 6 0）、 $GAIN_n(t)$ が上限値以下（ $GAIN_n(t) \leq \text{上限値}$ ）であれば（S 5 9 の No）、次に $GAIN_n(t)$ が下限値未満か否かを確認する（S 6 1）。

- 25 処理 S 6 1 において、 $GAIN_n(t)$ が下限値未満（ $GAIN_n(t) < \text{下限値}$ ）であれば（S 6 1 の Yes）、監視部 3 2 は $GAIN_n(t)$ の

値を下限值に置き換え（S 6 2）、下限値以上（ $GAIN_n(t) \geq$ 下限値）であれば（S 6 1のNo）、現在の $GAIN_n(t)$ をそのまま用いることになり、 $GAIN_n(t)$ の値が確定する。

5 ここで $GAIN_n(t)$ の上限値及び下限値は、レベル制御情報の場合と同様、キャリアの電力値及び動作中のキャリア数によって決まる値であり、予め監視部 3 2 に設定されている。

監視部 3 2 は、ゲイン値 $GAIN_n(t)$ の値が決まると、 $GAIN_n(t)$ を内蔵する記憶手段に記憶する（S 6 3）。以上が監視部 3 2 におけるキャリアに対するゲイン値の算出処理である。

10 監視部 3 2 は、規定のタイミングでレベル制御情報及び各キャリアのゲイン値の算出処理を定期的に行う。また、監視部 3 2 は、過去のタイミングで算出したマルチキャリア信号に対するゲイン値 $GAIN(t)$ 及び各キャリアに対するゲイン値 $GAIN_n(t)$ を内蔵する記憶手段（図示せず）に記憶して、新たなゲイン値の算出時に記憶手段から読み
15 出している。

第 3 の送信機によれば、監視部 3 2 は、マルチキャリア信号に対するレベル制御情報を算出すると共に、各キャリアの平均入力電力及び平均出力電力に基づいて、キャリア毎にゲイン値を算出して対応する乗算器 3 1 -1 ~ 3 1 -n に出力し、乗算器 3 1 -1 ~ 3 1 -n は、帯域制限後の対応す
20 るキャリアとの乗算を行う。

これにより、各キャリアのレベルに応じたレベル調整が行われ、例えば入力レベルが一時的に急激に変動したキャリアに対しては、変動に応じてピーク電力抑圧部 1 1 で一律に為されたレベル抑圧だけでなく更にレベルを抑圧することになり、逆に入力レベルが変動していないキャリア
25 に対しては、ピーク電力抑圧部 1 1 で一律に為されたレベル抑圧を回復して、出力信号の変動を抑えることができる。

第3の送信機では、キャリアの合成前に帯域制限後の各キャリアのレベル調整を行ってキャリアのレベル変動を平均的に抑え、さらにマルチキャリア信号に対するレベル調整を行うため、一層確実にマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

5 上記説明では、第1～第3の送信機の監視部におけるレベル制御情報又はゲイン値の決定方法として、第1の方法（「演算によるフィードフォワード制御」）で説明してきたが、第2の方法（「テーブルによるフィードフォワード制御」）について説明する。

10 第1～第3の送信機の監視部におけるレベル制御情報又はゲイン値の第2の決定方法として、予め平均入力電力の想定値と、レベル制御情報とが組となって構成されたテーブルを用いてレベル制御情報を出力するようにしてもよい。

第2の方法（「テーブルによるフィードフォワード制御」）の動作について、第1、2の送信機の監視部18の例で図11を用いて説明する。

15 図11は、第1、第2の送信機の監視部における、テーブルを用いたレベル制御情報の出力処理のフローチャートである。

上記決定方法を行うにあたって、監視部には、キャリアの平均入力電力の想定値と、ゲイン値 $GAIN(t)$ とが対応付けられて格納されているテーブルが予め設定されている。ゲイン値 $GAIN(t)$ は、平均
20 入力電力が想定値の場合の測定によって得られたゲイン値の最適値が格納されている。

監視部は、入力電力演算部16-1～16-nの動作状況を監視し、入力電力演算部16-1～16-nから同一のタイミングで出力される平均入力電力のうち、最大値 $A(t)$ を取得する（S31）。次に監視部は、
25 テーブルに格納されている平均入力電力の想定値のうち、最大値 $A(t)$ に相当する想定値を特定する（S32）。処理S32において、監視部

は具体的に、テーブルに格納されている想定値のうち、最大値 $A(t)$ に最も近似する想定値を選び出すことで、想定値を特定する。

そして監視部は、特定された想定値に対応するゲイン値 $GAIN(t)$ を読み出し (S 3 3)、レベル制御情報として信号レベル調整部 1 5 に出力する (S 3 4)。以上がテーブルを用いたレベル制御情報の出力処理である。

第 3 の送信機の監視部 3 2 において、キャリアの平均入力電力の想定値と、ゲイン値とが対応付けられて格納されたテーブルをキャリア毎に設け、上記処理をキャリア毎に行うことによって、当該テーブルを用いて各キャリアのゲイン値を出力できる。

第 1 ～ 第 3 の送信機によれば、監視部におけるレベル制御情報又はゲイン値の決定方法として、第 2 の方法 (「テーブルによるフィードフォワード制御」) を実現すれば、テーブルを用いてレベル制御情報又はゲイン値を出力することによって、レベル制御情報又はゲイン値の算出のための構成が不要となるため監視部の構成を簡易にでき、またレベル制御情報又はゲイン値の出力に要する時間を低減できるため、マルチキャリア信号又は各キャリアと、対応するレベル制御情報又はゲイン値の出力タイミングのずれを軽減できる。

[実施例 4]

次に、第 1 ～ 第 3 の送信機の監視部におけるレベル制御情報又はゲイン値の決定方法として、第 3 の方法 (「テーブルによるフィードバック制御」) を実現する場合の構成について、第 4 の実施例として説明する。

本発明の第 4 の実施例に係る送信機は、複数のキャリアが帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号の送信信号レベルを調整する送信機であって、帯域制限及び直交変調後の各キャリアに対し、入力されるレベル制御量を乗算してレベル調整されたキャリアを出力す

る乗算部と、キャリアの平均入力レベルの想定値と、平均入力レベルの想定値に基づいて求められるキャリアの平均出力レベルの理想値とが対応付けられて格納されたテーブルを有し、各キャリアの平均入力レベルに相当する想定値から対応する平均出力レベルの理想値をテーブルから読み出し、乗算部から出力される対応するキャリアの平均出力レベルが平均出力レベルの理想値に等しくなるように各キャリアのレベル制御量を調整して乗算部に出力する監視部とを備えた送信機としているので、キャリア毎に、平均入力レベルに対応する平均出力レベルの理想値になるようにレベル制御を行うことで、帯域制限後のレベルの変動をキャリア毎に平均的に抑えることにより、マルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができるものである。

また、上記送信機において、監視部が、各キャリアに対応するレベル制御量の中で特定のレベル制御量をマルチキャリアのレベル制御量として出力する監視部であり、マルチキャリアのレベル制御量をマルチキャリア信号に乗算してレベル調整を行うレベル調整部を備えた送信機としているので、キャリアの帯域制限後のレベルの変動をキャリア毎に平均的に抑え、更にマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができるものである。

本発明の第4の実施例の送信機（以下、第4の送信機）について、第1～第3の送信機との相違点を中心に説明する。図15は、第4の送信機の構成ブロック図であり、図16は第4の送信機の監視部41における各キャリアのゲイン値の算出処理のフローチャートである。尚、第1～第3の送信機と同一の構成部分については、同一の符号を付して説明する。

第4の送信機において、出力電力演算部17-1～17-nは、乗算器31-1～31-nにおけるゲイン値との乗算後のキャリアの平均出力電力を

算出し、監視部 4 1 に出力する。また、監視部 4 1 は、各キャリアに対するゲイン値を算出して、乗算器 3 1 -1 ~ 3 1 -n に出力する。また、第 4 の送信機には、信号レベル調整部は設けられておらず、加算器 1 4 で生成されたマルチキャリア信号は、そのまま D/A コンバータ 2 に出力される。

次に監視部 4 1 における各キャリアに対するゲイン値の決定方法について、図 1 6 を用いて説明する。尚、図 1 6 は、キャリア n についてのゲイン値を決定する場合の処理について示したものであるが、監視部 4 1 は、他のキャリアについても同様の処理を行い、ゲイン値を算出する。

上記決定方法を行うにあたって、監視部 4 1 には、平均入力電力の想定値と、平均出力電力の理想値とが対応付けられて格納されているテーブルがキャリア毎に予め設定されている。平均出力電力の理想値は、平均入力電力が想定値である場合の測定によって得られた平均出力電力の最適値が格納されている。

まず前提条件として、監視部 4 1 は、予め設定されている各キャリアのゲイン値の初期値（例えば、1）を、対応する乗算器 3 1 -1 ~ 3 1 -n に出力する。

ゲイン値の算出処理として、監視部 4 1 はまず、動作状況の監視によって、入力電力演算部 1 6 -1 ~ 1 6 -n のうち、入力電力演算部 1 6 -n から出力される平均入力電力 $A(t)$ を取得する（S 7 1）。次に監視部 4 1 は、テーブルに格納されている平均入力電力の想定値のうち、平均入力電力 $A(t)$ に相当する想定値を特定する（S 7 2）。処理 S 7 2 において、監視部 4 1 は具体的に、テーブルに格納されている想定値のうち、平均入力電力 $A(t)$ に最も近似する想定値を選び出すことで、想定値を特定する。

そして監視部 4 1 は、特定された想定値に対応する平均出力電力の理

想値である理想出力電力 $B^*(t)$ をテーブルから読み出す (S 7 3)。

さらに監視部 4 1 は、出力電力演算部 1 7 -n から出力されるキャリア n の平均出力電力 $B(t)$ を取得し (S 7 4)、処理 S 7 3 で読み出された理想出力電力 $B^*(t)$ と比較して、一致するか否かを確認する (S

5 7 5)。

処理 S 7 5 において、平均出力電力 $B(t)$ が理想出力電力 $B^*(t)$ と一致しなければ (S 7 5 の No)、監視部 4 1 は、直前のゲイン値 $GAIN_n(t-1)$ に対し、補正係数 γ を加算又は減算して、新たなゲイン値 $GAIN_n(t)$ を算出して、対応する乗算器 3 1 -n に出力する (S 10 7 6)。処理 S 7 6 によって、新たなゲイン値 $GAIN_n(t)$ が乗算器 3 1 -n に出力され、キャリア n との乗算が行われる。

処理 S 7 6 において、補正係数 γ ($\gamma > 0$) は、予め監視部 4 1 に設定されているパラメータであり、キャリアの平均入力電力又は平均出力電力の値等によって値を変える。また、処理 S 7 6 において、補正係数 15 γ の加算又は減算を行うかは、平均出力電力 $B(t)$ と、理想出力電力 $B^*(t)$ の大小によって決定する。例えば平均出力電力 $B(t)$ が理想出力電力 $B^*(t)$ より小であれば加算を、大であれば減算を行う。

監視部 4 1 は、理想出力電力 $B^*(t)$ 、平均出力電力 $B(t)$ 及び補正係数 γ とが互いに対応付けられたテーブルが設定されており、理想 20 出力電力 $B^*(t)$ と平均出力電力 $B(t)$ の関係から、用いる補正係数 γ を決定して、新たなゲイン値 $GAIN_n(t)$ を算出する。

さらに監視部 4 1 は、処理 S 7 6 の実行後、処理 S 7 4 に戻り、再びキャリア n の平均出力電力を取得して、処理 S 7 5 の理想出力電力 $B^*(t)$ との比較を行う。監視部 4 1 は、処理 S 7 5 において、この一連 25 の操作を平均出力電力 $B(t)$ が理想出力電力 $B^*(t)$ と一致するまで (S 7 5 の Yes) 行う。以上が監視部 4 1 におけるゲイン値の決定処

理である。

上記説明した第 4 の送信機において、監視部 4 1 はテーブルを用いて各キャリアの平均出力電力の理想値を求め、実際の平均出力電力が当該理想値になるようにゲイン値を制御して出力しているが、第 3 の送信機
5 の監視部 3 2 の場合と同様、各キャリアの平均入力電力から予想されるレベル制御量を計算、或いはレベル制御量をテーブルから読み出して乗算器 3 1 に出力し、乗算器 3 1 でレベル制御量乗算後の平均出力電力と平均入力電力とを比較して同一となるようにゲイン値を補正して出力する構成としてもよい。

10 第 1 ～第 3 の送信機は、キャリア又はマルチキャリア信号の信号レベルを調整するためのレベル制御量を決定する第 1 の方法で実現する場合、ピーク制限前の各キャリアの平均入力電力と、ピーク制限及び帯域制限後のキャリアの平均出力電力に基づいて、マルチキャリア信号又は各キャリアに対するゲイン値を算出、出力し、ピーク制限が充分でない又は
15 ピーク制限をかけ過ぎたマルチキャリア信号又はキャリアに対してゲイン値を乗算して基準のレベルに戻すフィードフォワード制御でマルチキャリア又は各キャリアのレベル調整を行っている。

それに対して、第 4 の送信機では、監視部 4 1 は最初に、予め各キャリアに対するゲイン値の初期値を対応する乗算器 3 1 -1 ～ 3 1 -n に出力
20 し、次にピーク制限前の各キャリアの平均入力電力に基づいて対応する理想の平均出力電力を読み出し、ピーク制限、帯域制限及びゲイン値乗算後のキャリアの平均出力電力と比較し、相違すれば補正值を加減して新たなゲイン値を算出し、乗算器 3 1 -1 ～ 3 1 -n に出力する操作を繰り返している。

25 つまり第 4 の送信機は、レベル調整後のキャリアの平均出力電力と理想値とを比較し、当該平均出力電力が理想値と等しくなるまでゲイン値

を補正して乗算器 3 1 -1 ~ 3 1 -n に出力するフィードバック制御によって、各キャリアのレベル調整を行っている。

このような構成とすることで、マルチキャリア信号又は各キャリアのゲイン値を算出する処理を行うフィードフォワード制御（第 1 の方法）よりも、監視部 4 1 は複雑な演算回路を用いることなく迅速に最適なゲイン値を特定することができる。

第 4 の送信機において、第 1 ~ 第 3 の送信機と同様、加算器 1 4 の後段にマルチキャリア信号のレベル調整を行うためのレベル信号調整部を設けてもよい。図 1 7 は、第 4 の送信機の変形例の構成ブロック図であり、加算器 1 4 の後段にマルチキャリア信号のレベル調整を行うためのレベル信号調整部 1 5 を設けたものである。この場合、監視部 4 1 は、例えば第 3 の送信機の監視部 3 2 と同様に、各キャリアのゲイン値決定後、最大となるゲイン値をレベル制御情報に決定し、レベル信号調整部 1 5 に出力する。この処理において、監視部 4 1 は、レベル制御情報とするゲイン値の条件として、異なる条件（例えば、2 番目に大きいゲイン値）を設定してもよいが、最大となるゲイン値を使用することが望ましい。

また、第 4 の送信機は、フィードバック制御によるレベル調整を行っているため、各キャリアの平均出力電力が理想値となるまで時間がかかる。そこで、レベル信号調整部 1 5 におけるレベル制御情報の別の決定方法として、各キャリアの平均出力電力が理想値に達するまでの間に、監視部 4 1 で第 1 の送信機の監視部 1 8 と同様に、平均入力電力の最大値を取るキャリアについて、その平均入力電力と平均出力電力からレベル制御情報を算出し、レベル信号調整部に出力してマルチキャリア信号と乗算させることにより、フィードバック制御では対応しきれない各キャリアの平均出力電力の理想値とのずれを解消することができる。

上記説明した第 3、第 4 の送信機では、各キャリアにおける平均入力電力と、ピーク抑圧、帯域制限、直交変調というキャリア毎の一連の信号処理後の平均出力電力に基づいて、実際のキャリアの電力値及び動作中のキャリア数によって決まる閾値や上限、下限値を用いて装置の現動作状況に即したレベル調整を各キャリアに施すので、特に課題で説明した第 1 の問題点を解決できる。

また、更にマルチキャリア信号に対してもレベル調整を行えば、装置の現動作状況に即したレベル調整をマルチキャリア信号にも施すことになり、全ての問題点を解決できる。

10 上述したように、本発明の第 1 の類型に属する実施例の送信機によれば、監視部において各キャリアの平均入力電力が最大となるキャリアを特定し、その最大値を取得し、さらに特定されたキャリアの平均出力電力を取得して、取得した平均入力電力と平均出力電力の比を求め、当該比と予め設定された期待値との比であるレベル制御情報を算出し、信号
15 レベル調整部においてマルチキャリア信号とレベル制御情報の乗算を行ってマルチキャリア信号のレベルを調整することにより、キャリアの入力レベルの変動に対応してマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる効果がある。

また、帯域制御後のキャリアとゲイン値の乗算を行う乗算器をキャリア
20 ア毎に設け、監視部は、キャリア毎に平均入力電力及び平均出力電力の比を求め、当該比と予め設定された期待値との比に基づいて各キャリアのゲイン値を算出し、対応する乗算器に出力することにより、キャリアの帯域制限後のレベルの変動をキャリア毎に抑えることができ、マルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる効果がある。

25 また、本発明の第 1 の類型に属する送信機では、特定キャリア又はキャリア毎の平均入力電力及び帯域制限後の平均出力電力に基づいて算出したゲイン値

を用いて各キャリア又はマルチキャリアのレベル調整を行うので、各キャリアの帯域制限によって発生するピークも含めて調整することができ、ピーク電力抑圧部 11 におけるピークファクタ閾値を設定する際に、帯域制限によって発生するピークを考慮した低めの閾値を設定する必要がなくなり、実際に発生するピークに応じたレベル調整が可能となる。

尚、これまで説明してきた送信機の構成（図 1、図 2、図 3、図 15、図 17）は、いずれも図 6 に示す送信増幅器に用いる送信機 1 の構成であり、デジタル直交変調部 13-1～13-n から出力される各キャリアの直交変調後の I、Q 両成分のうち、I 成分について加算器 14 で合成してマルチキャリア信号を出力し、信号レベル調整部 15 では、I 成分を合成したマルチキャリア信号に対するレベル調整を行うものであった。以降、この形式の送信機 1 をデジタル直交変調版の送信機と呼ぶ。

それに対して、図 18 に示す送信増幅器に用いる送信機 1' の構成とするためには、各送信機において、デジタル直交変調部 13 の後段に位置するピーク電圧抑圧部 21（図 2）や乗算器 31 がデジタル直交変調部 13-1～13-n から出力される各キャリアの直交変調後の I、Q 両成分を入力して、ピーク電圧抑圧或いはゲインの乗算を行う。

そして、デジタル直交変調部 13 又はピーク電圧抑圧部 21 又は乗算器 31 の後段に 2 つの加算器 14-1、14-2 を設けて、各キャリアの I、Q 成分を各々加算して、合成後のマルチキャリア信号を I、Q 各々の成分として出力する。

そして、信号レベル調整部 15 を有する構成においては、マルチキャリア信号の I、Q 各成分に対するレベル調整を行うものとする。以降、この形式の送信機 1' をアナログ直交変調版の送信機と呼ぶ。

これにより、図 18 に示す送信増幅器に用いるアナログ直交変調版の送信機 1' においても、デジタル直交変調版の送信機 1 と同様の動作を

行い、同様の効果が得られるものである。

次に、本発明の第2の類型に属する送信機について説明する。

本発明の第2の類型に属する送信機は、複数のキャリアがピーク電力抑圧及び帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号を送信する送信機において、全キャリアの総和の平均入力電力（及び、場
5 合によってマルチキャリア信号の平均出力電力）に基づいて、マルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機である。

そして、本発明の第2の類型に属する送信機を機能実現手段で説明すると、全キャリアの総和の平均入力電力を算出する入力電力演算部と、
10 各キャリアを帯域制限し合成したマルチキャリア信号の平均電力である平均出力電力を算出する出力電力演算部と、取得した平均入力電力と平均出力電力の比を求め、当該比と予め設定された期待値との比であるレベル制御情報を出力する監視部と、監視部から出力されたレベル制御情報を乗算して、マルチキャリア信号のレベルを調整する信号レベル調整
15 手段とを備えたものであり、これによりキャリアの入力レベルの変動に対応してマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

また、監視部において上記マルチキャリアのレベル制御情報の決定方法として、キャリアの総和の平均入力電力の推定値とレベル制御量とが
20 対応付けられたテーブルを用いて決定する方法、或いは、キャリアの総和の平均入力電力の推定値とマルチキャリア信号の平均出力電力の理想値とが対応付けられたテーブルを用いて、平均出力電力が理想値に等しくなるようにレベル制御量を調整して決定する方法を実現するので、簡単な制御によって、キャリアの入力レベルの変動に対応してマルチ
25 リア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

本発明の第2の類型に属する送信機の具体的構成例について、実施例

5、実施例 6 で説明する。

[実施例 5]

次に、本発明の第 5 の実施例に係る送信機（以下、第 5 の送信機）について、第 1 の送信機との相違点を中心に説明する。

5 まず、第 5 の送信機の構成について図 19 を用いて説明する。図 19 は、第 5 の実施例に係る送信機の構成ブロック図である。尚、第 1 の送信機と同一の構成部分については、同一の符号を付して説明する。

10 第 5 の送信機は、第 1 の送信機と同様の構成部分として、キャリア符号多重信号生成部 10-1～10-n と、ピーク電力抑圧部 11 と、波形整形フィルタ 12-1～12-n と、デジタル直交変調部 13-1～13-n と、加算器 14-1, 14-2 と、信号レベル調整部 15 と、入力電力演算部 16' と、出力電力演算部 17 と、監視部 18 とから構成されている。

15 尚、第 5 の送信機において、入力電力演算部 16' における入力電力演算対象、及び出力電力演算部 17 における出力電力演算対象、及び監視部 18 におけるレベル制御情報算出方法が、第 1 の送信機とは若干異なっている。

また、第 5 の送信機では、ピーク電力抑圧部 11 と、波形整形フィルタ 12-1～12-n と、デジタル直交変調部 13-1～13-n と、加算器 14-1, 14-2 とから成る部分をデジタル信号処理部 70 と呼ぶことにする。

20 次に、第 5 の送信機の各部の構成について説明するが、キャリア符号多重信号生成部 10～信号レベル調整部 15 については、第 1 の送信機と同様であるので、ここでは説明を省略する。尚、加算器 14-1, 14-2 は、I 成分用、Q 成分用それぞれに設けられている。

25 第 5 の送信機における入力電力演算部 16' は、キャリア符号多重信号生成部 10-1～10-n から出力された拡散変調後の全てのキャリアを入力し、各キャリアの電力値に基づいて、全てのキャリアの総和の平均

入力電力を算出して、監視部 18 に出力する。

ここで、入力電力演算部 16' における平均入力電力の算出方法について、第 1 の送信機の入力電力演算部 16 との違いを中心に説明する。

第 1 の送信機では、入力電力演算部 16 がキャリア毎に設けられ、1
5 つのキャリアの入力信号に対する電力値を算出していたのに対して、第 5 の送信機の入力電力演算部 16' では、全てのキャリアの入力信号の総和を取って電力値を算出することになる。

よって、各キャリアの入力信号を (1) 式で表すとする、全キャリアの入力信号の総和電力 Pow は、下式 (8) のように表すことができる。
10

[数 7]

$$A_i(t) = \sum_{k=1}^n I_k(t) \quad A_q(t) = \sum_{k=1}^n Q_k(t)$$
$$Pow(t) = A_i(t)^2 + A_q(t)^2 \quad (8)$$

次に、入力電力演算部 16' は、上記算出した総和電力値 Pow を用いて、第 1 の送信機での説明と同様に、式 (6) に示した重み付け演算
15 処理、及び (7) に示した平均化処理を行う。

出力電力演算部 17 は、I、Q 各成分それぞれに加算されたマルチキャリア信号を入力してマルチキャリア信号の平均出力電力を算出し、監視部 18 に出力する。出力電力演算部 17 における平均出力電力の算出
20 方法は、入力される信号がマルチキャリア信号である点を除いて、第 1 の送信機と同様である。

監視部 18 は、入力電力演算部 16' から出力される平均入力電力と、出力電力演算部 17 から出力される平均出力電力とに基づいて、マルチキャリア信号のレベル調整に関するパラメータを算出し、レベル制御情

報として信号レベル調整部 15 に出力するものである。

ここで説明する監視部 18 は、マルチキャリア信号の信号レベルを調整するためのレベル制御量を決定する第 1 の方法である「演算によるフィードフォワード制御」を実現するものである。

5 ここで、第 5 の送信機における監視部 18 のレベル制御情報の算出方法について、図 22 を用いて説明する。図 22 は、本発明の第 5 の送信機の監視部 18 におけるレベル制御情報の設定処理のフローチャートである。

10 図 22 において、監視部 18 はまず、入力電力演算部 16' から出力されるキャリアの総和平均入力電力と、出力電力演算部 17 から出力されるマルチキャリア信号の平均出力電力に基づいて、マルチキャリア信号のレベル制御情報（ゲイン値）を算出し（S110）、算出したレベル制御情報を、信号レベル調整部 15 に出力する（S111）。

15 第 5 の送信機の監視部 18 におけるレベル制御情報算出処理（S110）の詳細な処理フローは、図 9、図 10 を用いて第 1 の送信機の監視部 18 におけるマルチキャリアのレベル制御情報（ゲイン値）算出処理フローとして説明したものとほぼ同様であるので詳しい説明は省略する。

20 図 9、図 10 では、複数キャリアの平均入力電力の中から最大となるキャリアを選択する処理（S12）が有り、当該選択されたキャリアの平均入力電力と平均出力電力から演算を行っていた。

それに対して、第 5 の送信機の監視部 18 では、平均入力電力としてキャリアの総和平均入力電力が入力され、平均出力電力としてマルチキャリア信号の平均出力電力が入力され、平均入力電力と平均出力電力からマルチキャリア信号のレベル制御情報を算出するので、（S12）が
25 不要となる点が異なるだけである。

そして、処理の中で平均出力電力 $B(t)$ に対して比較を行う閾値及

び $GAIN(t)$ の上限値及び下限値は、キャリアの電力値及び動作中のキャリア数によって決まる、マルチキャリアに対する値である。

また、ここで演算処理に用いる係数 α ($\alpha > 0$) については、複数のキャリア信号の総和電力値によって決まる値であり、予め監視部 18 に
5 設定されている。監視部 18 では、係数 α を決定するにあたり、複数のキャリア信号の総和電力とマルチキャリア信号の電力値の基準データの
入出力電力比を求め、この逆数を α としている。

次に、第 5 の送信機の動作について、第 1 の送信機との違いを中心に説明する。

10 第 5 の送信機の本線系の動作は、第 1 の送信機と同様で、デジタルデータである各キャリアの送信データが対応するキャリア符号多重信号生成部 10-1~10-n に入力され、固有の拡散符号によって拡散変調されて合成され、各キャリアは同相成分 (I 成分) 及び直交成分 (Q 成分)
とが出力され、さらにピーク電力抑圧部 11 で各キャリアに対し、キャ
15 リアの総和電力に基づいて均一のピーク値制限が為され、波形整形フィルタ 12-1~12-n で帯域制限され、デジタル直交変調部 13-1~13-n
で直交変調が行われ、加算器 14-1, 14-2 で、I, Q 各成分が各々合成されて、マルチキャリア信号として出力される。

そして、第 5 の送信機の特徴動作として、キャリア符号多重信号生成
20 部 10-1~10-n から出力される各キャリアの I, Q 成分が入力電力演算部 16' に入力され、入力電力演算部 16' で各キャリアの電力値に
基づいて、全てのキャリアの総和の平均入力電力が算出されて監視部 18 に出力される。

また、上記加算器 14-1, 14-2 で合成されたマルチキャリア信号の
25 I, Q 成分が、出力電力演算部 17 に入力され、出力電力演算部 17 で
マルチキャリア信号の平均出力電力が算出されて、監視部 18 に出力さ

れる。

監視部 18 では、入力電力演算部 16' からの平均入力電力と、出力電力演算部 17 から出力される平均出力電力とに基づいてマルチキャリア信号のレベル制御情報が算出されて出力され、信号レベル調整部 15
5 でマルチキャリア信号に対してレベル調整が為される。

第 5 の送信機において、信号レベル調整部 15 においてマルチキャリア信号のレベルに応じたレベル調整を行うため、第 5 の送信機の本線系（ピーク電力抑圧部 11 ～加算器 14）から出力されるマルチキャリア信号と、制御系（入力電力演算部 16'、出力電力演算部 17 及び監視
10 部 18）から出力される、上記マルチキャリア信号に対応したレベル制御情報は、同一のタイミングで信号レベル調整部 15 に入力されることが好ましい。

このため、本線系又は制御系に遅延器等を設けて、本線系及び制御系のデータ出力の同期を図るようにしてもよい。

15 第 5 の送信機によれば、監視部 18 で、各キャリアの総和平均入力電力とマルチキャリア信号の平均出力電力とに基づいて、各キャリアの合成後のマルチキャリア信号のレベル調整の制御量を算出し、信号レベル調整部 15 で当該制御量を用いてマルチキャリア信号のレベル調整を行うようにしているので、各キャリアの入力レベルの変動により発生する
20 総和電力の変動に対応して、マルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

通常のパーク電力抑圧部 11 は、キャリアの総和電力に応じて各キャリアのパーク制御を行うが、その後の帯域制限等でピークなどが発生する場合が多く、第 5 の送信機では、キャリアの総和平均入力電力と、各
25 キャリアが実際に帯域制限され合成されたマルチキャリア信号の平均出力電力とに基づいて、マルチキャリア信号のレベル調整の制御量を算出

してレベル調整しているので、帯域制限等で発生したピークなども含めて、最終的に増幅器に入力される信号のピークを抑えながら、且つ安定してマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

上記説明では、第5の送信機の監視部18におけるレベル制御情報の決定方法として、第1の方法（「演算によるフィードフォワード制御」）で説明してきたが、第1の送信機と同様に、予め平均入力電力の想定値と、レベル制御情報とが組となって構成されたテーブルを用いてレベル制御情報を出力する第2の方法（「テーブルによるフィードフォワード制御」）で実現するようにしても良い。

10 この場合、監視部18には、平均入力電力（第5の送信機においては、各キャリアの総和平均入力電力）の想定値と、制御対象信号（第5の送信機においては、マルチキャリア信号）のレベル制御情報 $GAIN(t)$ とが対応付けられて格納されているテーブルが予め設定されている。

ここで、レベル制御情報 $GAIN(t)$ は、各キャリアの総和平均入力電力が想定値の場合の測定によって得られたレベル制御情報の最適値が格納されている。

そして、監視部18において、第2の方法（「テーブルによるフィードフォワード制御」）を実現する場合の処理動作については、図11を用いて説明した第1の送信機の監視部18の処理動作とほぼ同様であるので、ここでは詳しい説明を省略する。

第1の送信機の監視部18の処理動作と異なる点は、図11ではS31において、複数の入力電力演算部16-1～16-nから入力される各キャリアの平均入力電力の中から最大値を取得していたが、第5の送信機の監視部18では、入力電力演算部16'から入力されるキャリアの総和平均入力電力をそのまま取得すればいい点が異なるだけである。

〔実施例6〕

次に、第 5 の送信機の監視部におけるレベル制御情報の決定方法として、第 3 の方法（「テーブルによるフィードバック制御」）を実現する場合の構成について、第 6 の実施例として説明する。

5 本発明の第 6 の実施例に係る送信機（以下、第 6 の送信機）について、第 5 の送信機との相違点を中心に説明する。図 20 は、本発明の第 6 の実施例に係る送信機の構成ブロック図である。尚、第 5 の送信機と同一の構成部分については、同一の符号を付して説明する。

10 本発明の第 6 の送信機の構成は、図 19 に示した第 5 の送信機とほぼ同様に、各キャリアの本線系（キャリア符号多重信号生成部 10-1～10-n と、ピーク電力抑圧部 11 と、波形整形フィルタ 12-1～12-n と、デジタル直交変調部 13-1～13-n と、加算器 14-1, 14-2）と、信号レベル調整部 15 と、入力電力演算部 16' と、出力電力演算部 17 と、監視部 41 とから構成されている。

15 尚、第 6 の送信機において、出力電力演算部 17 における出力電力演算対象が第 5 の送信機とは異なり、また監視部 41 におけるレベル制御情報の制御方法が、第 5 の送信機の監視部 18 とは異なっている。

20 第 6 の送信機の出力電力演算部 17 は、入力される信号の平均出力電力を算出するものであるが、信号レベル調整部 15 におけるレベル制御情報との乗算後のマルチキャリア信号（I, Q 両成分）が入力され、当該レベル制御情報乗算後のマルチキャリア信号の平均出力電力を算出して出力するものである。

25 第 6 の送信機の監視部 41 は、マルチキャリアに対するレベル制御情報の決定方法として第 3 の方法（「テーブルによるフィードバック制御」）を実現するに当たり、平均入力電力（第 6 の送信機においては、各キャリアの総和平均入力電力）の想定値と、制御対象信号（第 6 の送信機においては、マルチキャリア信号）の平均出力電力の理想値とが対応付け

られて格納されているテーブルが予め設定されている。

ここで、平均出力電力の理想値は、平均入力電力が想定値である場合の測定によって得られた平均出力電力の最適値が格納されている。

次に、第 6 の送信機の監視部 4 1 におけるマルチキャリアに対するレベル制御情報の決定処理の概要は、入力電力演算部 1 6' から出力されるキャリアの総和平均入力電力に対応する平均出力電力の理想値（理想出力電力）をテーブルから読み出し、出力電力演算部 1 7 からのレベル制御情報乗算後のマルチキャリアの平均出力電力が理想出力電力に等しくなるようレベル制御情報を再度調整して信号レベル調整部 1 5 に出力する処理である。

尚、第 6 の送信機の監視部 4 1 レベル制御情報の決定処理の具体的な処理フローは、図 1 6 を用いて説明した第 1 の類型に属する第 4 の送信機における監視部 4 1 の制御フローと同様であるのでここでは説明を省略する。図 1 6 では、特定のキャリアの平均入力電力を取得して当該キャリアに対するゲイン値を制御する処理を示しているが、第 6 の送信機では、総和平均入力電力を取得してマルチキャリアに対するレベル制御情報を制御する点が異なっている。

尚、これまで説明してきた第 5，第 6 の送信機の構成（図 1 9、図 2 0）は、いずれも図 6 に示す送信増幅器に用いるデジタル直交変調版の送信機 1 の構成であり、デジタル信号処理部 7 0 からの出力の内 I 成分のみを信号レベル調整部 1 5 に入力するか（図 1 9）、又は信号レベル調整部 1 5 からの出力の内 I 成分のみを送信機出力とする（図 2 0）ものであった。

それに対して、図 1 8 に示す送信増幅器に用いるアナログ直交変調版の送信機 1' の構成とするためには、各送信機において、デジタル信号処理部 7 0 からの出力の I，Q 両成分を信号レベル調整部 1 5 に入力し

てレベル調整を行うか（図 1 9）、又は信号レベル調整部 1 5 からの出力の I、Q 両成分を送信機出力とすればよい。

これにより、図 1 8 に示す送信増幅器に用いる送信機 1' においても、送信機 1 と同様の動作を行い、同様の効果が得られるものである。

5 図 1 9、図 2 0 に示した第 5、第 6 の送信機では、デジタル信号処理部 7 0 の内部が、図 7 に示した従来及び第 1 の類型に属する送信機（第 1 ～第 4 の送信機）と同様に、ピーク電力抑圧部 1 1 と、波形整形フィルタ 1 2 -1 ～ 1 2 -n と、デジタル直交変調部 1 3 -1 ～ 1 3 -n と、加算器 1 4 -1、1 4 -2 とから構成される場合を示したが、デジタル信号処理部 7
10 0 の内部は、別の構成であっても構わない。

第 5、第 6 の送信機におけるデジタル信号処理部 7 0 の内部の別の構成例としては、図 2 1 に示すように、第 1 ～第 4 のピーク電力抑圧部 1 1 -1 ～ 1 1 -4 と、波形整形フィルタ 1 2 -1 ～ 1 2 -n と、デジタル直交変調部 1 3 -1 ～ 1 3 -n と、加算器 1 4 -1、1 4 -2 とから構成されている。図 2
15 1 は、本発明の第 6 の送信機におけるデジタル信号処理部 7 0 の別の内部構成例を示すブロック図である。

第 1 ～第 3 のピーク電力抑圧部 1 1 -1 ～ 1 1 -3 は、各々の構成が、入力されるキャリアのレベルに基づいて、又は各キャリアを合成した場合のレベルに基づいて、各キャリアに一律の電力制限を行い、制限後の各
20 キャリア信号を出力するものである。

また、第 4 のピーク電力抑圧部 1 1 -4 は、入力されるマルチキャリアのレベルに基づいて、当該マルチキャリア信号の電力制限を行い、制限後のマルチキャリア信号を出力するものである。

各ピーク電力抑圧部 1 1 の動作の詳細については、第 1 の送信機で説明した通りなので、ここでは説明を省略する。
25

尚、第 1 ～第 4 のピーク電力抑圧部は、機能内部でピーク低減操作を

複数回施行することにより、ピーク電力の低減をより理想的に実現する事を可能としている。

また、図 2 1 の構成では、第 1 ～第 4 ピーク電力抑圧部を設けているが、全て設置する必要はなく、目標効率、回路規模等考慮し、少なくとも 1 箇所配置する事が条件となる。

上述したように、本発明の第 2 の類型に属する送信機によれば、監視部において、取得した全キャリアの総和の平均入力電力（及び、場合によってマルチキャリア信号の平均出力電力）に基づいて、実際のキャリアの電力値及び動作中のキャリア数によって決まる閾値や上限、下限値を用いて装置の現動作状況に即したレベル調整をマルチキャリア信号に施すので、特に課題で説明した第 2，第 3 の問題点を解決し、帯域制限等で発生したピークなども含めて、最終的に増幅器に入力される信号のピークを抑えながら、且つ安定してマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

次に、本発明の第 3 の類型に属する送信機について説明する。

本発明の第 3 の類型に属する送信機は、複数のキャリアがピーク電力抑圧及び帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号を送信する送信機において、キャリア毎に、キャリアのピーク電力抑圧前の平均入力電力、及び場合によって当該キャリアのピーク電力抑圧後の平均出力電力に基づいて、当該キャリアのピーク電力抑圧された信号の信号レベルを調整する送信機である。

そして、本発明の第 3 の類型に属する送信機を機能実現手段で説明すると、各キャリアに対してキャリアの総和に基づく一律なピーク電力抑圧を行うピーク電力抑圧部と、各キャリアに対応付けた構成として、ピーク電力抑圧前の平均電力である平均入力電力を算出する入力電力演算部と、ピーク電力抑圧後の平均電力である平均出力電力を算出する出力

電力演算部と、算出された平均入力電力と平均出力電力の比を求め、当該比と予め設定された期待値との比であるレベル制御情報を出力する監視部と、監視部から出力されたレベル制御情報をピーク電力抑圧後の信号に乗算して、キャリア信号のレベルを調整する信号レベル調整部とを有するピーク電力抑圧・調整部を備えたものであり、これによりキャリアの総和に基づく一律なピーク電力抑圧の後でキャリア毎のレベル調整を行うことにより、キャリアの入力レベルの変動に対応してキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

本発明の第3の類型に属する送信機では、複数のキャリアが帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号を送信する送信機において、上記ピーク電力抑圧・調整部を、帯域制限前、又は帯域制限と直交変調の間、直交変調と合成の間に配置したものであり、これにより配置した各所でキャリアの入力レベルの変動に対応してキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

また、監視部において上記キャリアのレベル制御情報を決定する方法として、キャリアの平均入力電力の推定値とレベル制御量とが対応付けられたテーブルを用いて決定する方法、或いは、キャリアの平均入力電力の推定値とキャリアの平均出力電力の理想値とが対応付けられたテーブルを用いて、平均出力電力が理想値に等しくなるようにレベル制御量を調整して決定する方法を実現するので、簡単な制御によって、キャリアの入力レベルの変動に対応してキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

本発明の第3の類型に属する送信機の具体的構成例について、実施例7で説明する。

[実施例7]

次に、本発明の第7の実施例に係る送信機の第1の構成例（以下、第

7-1の送信機)の構成について、図23を用いて第1の送信機との違いを中心に説明する。図23は、本発明の第7の実施例に係る第1の送信機(第7-1の送信機)の構成ブロック図である。尚、従来の送信機又は第1の送信機と同一の構成部分については、同一の符号を付して説明する。

尚、図23では、デジタル直交変調版の送信機1における構成を示しているが、デジタル直交変調部13-1~13-n以降をI、Q両成分出力とすれば、アナログ直交変調版の送信機1'となる。

本発明の第7-1の送信機は、図7に示した従来又は本発明の第1~4の送信機とほぼ同様の構成として、キャリア符号多重信号生成部10-1~10-nと、波形整形フィルタ12-1~12-nと、デジタル直交変調部13-1~13-nと、加算器14とから構成され、従来のピーク電圧抑圧部51の代わりに、ピーク電力抑圧・調整部60を設けている。

次に、第7-1の送信機の各部の構成について説明するが、従来又は本発明の第1~4の送信機と同様の構成であるキャリア符号多重信号生成部10-1~10-nと、波形整形フィルタ12-1~12-nと、デジタル直交変調部13-1~13-nと、加算器14については、説明を省略する。

尚、加算器14は、デジタル直交変調部13-1~13-nから出力される直交変調信号のI成分のみを加算するものである。

第7-1の送信機の特徴部分であるピーク電力抑圧・調整部60は、入力される各キャリアの総和に基づいて各キャリアに対して一律にピーク電力抑圧を行い、更に各キャリアの平均入力電力に基づくレベル調整、或いは各キャリアの平均入力電力とピーク電力制限後の平均電力とに基づくレベル調整を行い、レベル調整後の各キャリアを出力するものである。

第7-1の送信機のピーク電力抑圧・調整部60の具体的構成例(第

1の構成例)について図24を用いて説明する。図24は、本発明の第7-1の送信機のピーク電力抑圧・調整部60内部の第1の構成例を示す構成ブロック図である。

本発明の第7-1の送信機のピーク電力抑圧・調整部60内部の第1の構成例としては、図24に示すように、複数(図では、 n 個)のピーク電力抑圧部を有するピーク電力抑圧部11と、各キャリアに対応付けて設けられる信号レベル調整部15-1～15- n 及び入力電力演算部16-1～16- n 及び出力電力演算部17-1～17- n と、監視部18とから構成される。

次にピーク電力抑圧・調整部60内部の各部について説明する。

ピーク電力抑圧部11は、送信増幅器における電力増幅部に入力されるマルチキャリア信号の最大電力を抑えるため、キャリアの総和電力に対する瞬時電力及び平均電力に基づいてピークの検出を行い、ピークが検出された場合に、キャリアの電力値を一律に抑圧して出力する従来のピーク電力抑圧部である。

尚、図24では第1～第 n のピーク電力抑圧部を多段に設け、ピーク低減操作を複数回施行することにより、ピーク電力の低減をより理想的に実現するものであるが、目標効率、回路規模等考慮し、少なくとも1つ配置する事が条件となる。

ピーク電力抑圧部11の動作の詳細については、第1の送信機と同様であるので、ここでは説明を省略する。

信号レベル調整部15-1～15- n は、後述する監視部18から出力されるレベル制御情報に基づいて、ピーク電力抑圧部11からの各キャリア信号に対しレベル調整制御を行い出力するものである。

入力電力演算部16-1～16- n は、キャリア毎に設けられており、ピーク電力抑圧部11に入力される前、すなわちピーク電力抑圧前のキャ

リアを入力とし、当該入力信号の電力値に基づいて平均入力電力を算出して、監視部 18 に出力するものである。尚、入力電力演算部 16-1～16-n における平均入力電力の算出方法については、第 1 の送信機と同様であるので、ここでは説明を省略する。

- 5 出力電力演算部 17-1～17-n は、キャリア毎に設けられており、ピーク電力抑圧部 11 から出力されたピーク電力抑圧後のキャリアを入力とし、当該入力信号の電力値に基づいて平均出力電力を算出して、監視部 18 に出力するものである。尚、出力電力演算部 17-1～17-n における平均出力電力の算出方法についても、入力される演算対象の信号が異なるだけで、演算対象信号に対する平均出力電力の算出方法は第 1 の
10 送信機と同様であるので、ここでは説明を省略する。

- 監視部 18 は、入力電力演算部 16-1～16-n から出力される平均入力電力と、出力電力演算部 17-1～17-n から出力される平均出力電力とを入力し、各キャリアに対応付けられている両演算部から出力される
15 2 種類の平均電力に基づいて、各キャリア信号のレベル調整に関するパラメータを算出し、レベル制御情報として演算対象のキャリアに対応する信号レベル調整部 15-1～15-n に出力するものである。

- 監視部 18 における各キャリアのレベル制御情報の算出方法について、図 25 を使って説明する。図 25 は、本発明の第 7 の送信機の監視部 1
20 8 における各キャリアのレベル制御情報の設定処理のフローチャートである。

図 25 において、監視部 18 は、キャリア毎にゲイン値を算出し (S143-1～S143-n)、対応する信号レベル調整部 15-1～15-n に出力する (S144)。

- 25 処理 S143-1～S143-n における処理の概要としては、算出対象のキャリアに対応する入力電力演算部 16-1～16-n から出力される平

均入力電力と、出力電力演算部 17-1～17-nから出力される平均出力電力に基づいて、当該キャリアのゲイン値を算出するものである。尚、ゲイン値算出の具体的な処理方法については、図13，図14を用いて第3の送信機で説明した処理と同様であるので、ここでは説明を省略する。

監視部18は、規定のタイミングで各キャリアのレベル制御情報（ゲイン値）の算出処理を定期的に行う。また、監視部18は、過去のタイミングで算出した各キャリアに対するゲイン値 $GAIN_n(t)$ を内蔵する記憶手段（図示せず）に記憶して、新たなゲイン値の算出時に記憶手段から読み出している。

第7-1の送信機のピーク電力抑圧・調整部60の動作を図24を参照しながら説明すると、入力される各キャリアの信号が、ピーク電力抑圧部11で各キャリアの総和に基づいて一律にピーク電力制限が施されて出力される。

そしてそれと平行して、ピーク電力抑圧部11への入力前の各キャリアが入力電力演算部16-1～16-nに入力されて平均入力電力が求められ、ピーク電力抑圧部11からの各キャリアが出力電力演算部17-1～17-nに入力されて平均出力電力が求められ、監視部18でキャリア毎に平均入力電力と平均出力電力からレベル制御情報（ゲイン値）が算出され、算出対象のキャリアに対応する信号レベル調整部15-1～15-nに出力される。

そして、信号レベル調整部15-1～15-nにおいて、ピーク電力抑圧部11から出力される一律にピーク電力抑圧された各キャリアに、監視部18から出力される各ゲイン値が乗算され、キャリア毎にレベル調整された信号が出力される。

本発明の第7の送信機の動作を図23を参照しながら説明すると、デ

デジタルデータである各キャリアの送信データが対応するキャリア符号多重信号生成部 10-1~10-nに入力され、固有の拡散符号によって拡散変調されて合成されてI, Q各成分が出力され、ピーク電力抑圧・調整部 60において、各キャリアの総和に基づいて各キャリアに対して一律にピーク電力抑圧が行われ、更に各キャリアの平均入力電力に基づくレベル調整、或いは各キャリアの平均入力電力とピーク電力制限後の平均電力とに基づくレベル調整が行われて、レベル調整後の各キャリアが出力される。

そして、ピーク抑圧・レベル調整後の各キャリア信号が、対応する波形整形フィルタ 12-1~12-nで帯域制限され、さらにデジタル直交変調部 13-1~13-nで直交変調されて、加算器 14で直交変調された各キャリアのI成分が合成され、マルチキャリア信号として出力されるようになっている。

第7の送信機によれば、ピーク電力抑圧部 11でピーク抑圧が動作した区間においては、入力電力演算部 16からの平均入力電力に対して出力電力演算部 17からの平均出力電力はレベルが抑えられていることが予想されるが、平均入力電力とピーク抑圧後の平均出力電力に基づいて、実際のキャリアの電力値及び動作しているキャリア数によって決まる閾値や上限、下限値を用いて装置の現動作状況に即したレベル調整を各キャリアに施すので、任意の区間（フレーム等）に対応する各キャリア信号を基準データを用いた際のレベルに近似させることができ、特に課題で説明した第1の問題点を解決し、入力されたキャリアのレベルに変動が発生しても、安定して各キャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができ、最終的にマルチキャリア信号におけるレベルの変動を抑えることができる。

上記説明では、第7の送信機の監視部 18におけるレベル制御情報の

決定方法として、第 1 の方法（「演算によるフィードフォワード制御」）で説明してきたが、第 1 ～第 6 の送信機と同様に、予め平均入力電力の想定値と、レベル制御情報とが組となって構成されたテーブルを用いてレベル制御情報を出力する第 2 の方法（「テーブルによるフィードフォワード制御」）で実現するようにしても良い。

この場合、監視部 18 には、平均入力電力（第 7 の送信機においては、各キャリアの平均入力電力）の想定値と、制御対象信号（第 7 の送信機においては、ピーク抑圧後のキャリア信号）のレベル制御情報 $GAIN(t)$ とが対応付けられて格納されているテーブルが予め設定されている。

ここで、レベル制御情報 $GAIN(t)$ は、各キャリアの平均入力電力が想定値の場合の測定によって得られたレベル制御情報の最適値が格納されている。

そして、監視部 18 において、第 2 の方法（「テーブルによるフィードフォワード制御」）を実現する場合の処理動作については、図 26 を用いて説明する。図 26 は、第 7 の送信機の監視部 18 における、テーブルを用いたレベル制御情報の出力処理のフローチャートである。尚、図 26 は、キャリア n についてのレベル制御情報を決定する場合の処理について示したものであるが、監視部 18 は、他のキャリアについても同様の処理を行い、レベル制御情報を決定する。

監視部は、入力電力演算部 16- n の動作状況を監視し、入力電力演算部 16- n から平均入力電力 $A_n(t)$ を取得する (S171)。次に監視部は、テーブルに格納されている平均入力電力の想定値のうち、平均入力電力 $A_n(t)$ に相当する想定値を特定する (S172)。処理 S172 において、監視部は具体的に、テーブルに格納されている想定値のうち、平均入力電力 $A_n(t)$ に最も近似する想定値を選び出すこと

で、想定値を特定する。

そして監視部は、特定された想定値に対応するレベル制御情報（ゲイン） $GAIN_n(t)$ を読み出し（S173）、レベル制御情報として信号レベル調整部15-nに出力する（S174）。以上がテーブルを用いたレベル制御情報の出力処理である。

第7の送信機によれば、ピーク電力抑圧・調整部60において、従来からあるピーク電力抑圧部11で入力される各キャリアの総和に基づいて各キャリアに対して一律にピーク電力抑圧を行う際に、監視部18が、キャリア毎に各キャリアの入力電力に基づくレベル調整、或いは各キャリアの入力電力とピーク電力抑圧後の電力とに基づくレベル調整に関するレベル制御情報を求め、ピーク電力抑圧後のレベル調整を行うので、キャリアの総和に基づく一律のピーク電力抑圧の弊害を各キャリア信号のレベルに合わせて調整し、各キャリアの出力レベルの変動を平均的に抑えることができる。

次に、第7の送信機及び従来の送信機における1キャリアの入出力特性について、図27及至図31を用いて説明する。図27は、第7の送信機と従来技術の送信機における、32コード多重時信号1キャリア送信時の、入力設定レベルと出力レベルに関するシミュレーション例を示したグラフであり、図28は、入力設定レベルとレベル偏差に関するシミュレーション例を示したグラフである。また、図29は、32コード多重時信号2キャリア送信時の、レベル変動キャリア（キャリア1）に対する入力設定レベルと出力レベルに関するシミュレーション例を示したグラフであり、図30は、キャリア1に対する入力設定レベルと入出力レベル差に関するシミュレーション例を示したグラフであり、図31はレベル固定キャリア（キャリア2）に対する、キャリア1の入力設定レベルとキャリア2の入出力レベル差に関するシミュレーション例を示し

たグラフである。

図 2 7 及び図 2 8 の説明として、入出力レベル差とは、送信機の入力設定レベルと出力レベルのレベル差を表す。すなわち、入力レベルを線形に増加させた場合、出力レベルも線形に増加させた値が期待値となる。

5 図 2 7 及び図 2 8 に示す特性の測定において、第 7 の送信機及び従来の送信機で用いるピーク電圧抑圧部 1 1 は、キャリアのレベル制限を行っており、閾値は固定値（0dBm送信時に平均電力+6dB）としている。図 2 7 に示すように、従来の送信機の場合、入力の設定レベルを増加させると、その分ピーク電圧抑圧部 1 1 の閾値を超え、振幅制限が実施さ
10 れるので、入力の設定レベルの増加に伴い、レベル偏差が生じる。第 7 の送信機では、信号レベル調整部 1 5 においてレベル制御情報がキャリアに乗算されることによって入出力特性を線形に保つ事が可能となる。つまり、入出力レベル差を一定にする事ができる。

また、図 2 9 及至図 3 1 に示す特性の測定において、2つのキャリア
15 のうち、キャリア 2 は入力レベルを固定とし、キャリア 1 の入力レベルを変動させている。また、ピーク電力抑圧部 1 1 はキャリアの総和電力に基づいて動作する仕様となっている。閾値は固定値で（2 キャリアが共に 0dBm送信時の平均電力+6dB）としている。

図 2 9 及び図 3 0 に示すように、キャリア 1 に関しては、1 キャリア
20 送信時と同様に、入力の設定レベルを増加させると、その分ピーク電力抑圧部の閾値を超え、振幅制限が実施されるので、入力の設定レベルの増加に伴い、レベル偏差が生じる。

また、図 3 1 に示すように、キャリア 2 に関しては、従来の送信機の場合、キャリア 1 の入力設定レベルを大きくすると、ピーク電力抑圧部
25 1 1 の動作頻度が多くなり、一定レベルで入力したキャリア 2 においても、出力レベルが一定とならずに低下する。そのため、キャリア 2 の出

カレベルは、キャリア 1 の設定レベル増加に伴い、レベル偏差が生じる。

一方、第 7 の送信機では、図 28 の 1 キャリア時の送信時と同様、監視部 18 により設定されるレベル制御情報を基に、信号レベル調整部 15-1~15-n にキャリア信号のレベル制御がなされ、結果として、各キャリアの出力レベルの変動を抑えることが可能となる。

次に、第 7 の送信機の監視部におけるレベル制御情報の決定方法として、第 3 の方法（「テーブルによるフィードバック制御」）を実現する場合のピーク電力抑圧・調整部 60 の具体的構成例（第 2 の構成例）について、図 32 を用いて説明する。図 32 は、本発明の第 7-1 の送信機のピーク電力抑圧・調整部 60 内部の第 2 の構成例を示す構成ブロック図である。尚、図 24 の第 1 の構成例と同一の構成部分については、同一の符号を付して説明する。

本発明の第 7-1 の送信機のピーク電力抑圧・調整部 60 内部の第 2 の構成例としては、図 32 に示すように、複数（図では、 n 個）のピーク電力抑圧部を有するピーク電力抑圧部 11 と、各キャリアに対応付けて設けられる信号レベル調整部 15-1~15-n 及び入力電力演算部 16-1~16-n 及び出力電力演算部 17-1~17-n と、監視部 41 とから構成されている。

尚、第 2 の構成例において、出力電力演算部 17 における出力電力演算対象が第 1 の構成例とは異なり、また監視部 41 におけるレベル制御情報の制御方法が、第 1 の構成の監視部 18 とは異なっている。

第 2 の構成例の出力電力演算部 17-1~17-n は、入力される信号の平均出力電力を算出するものであるが、信号レベル調整部 15-1~15-n におけるレベル制御情報との乗算後の各キャリア信号が入力され、当該レベル制御情報乗算後のキャリア信号の平均出力電力を算出して出力するものである。

第2の構成例の監視部41は、各キャリアに対するレベル制御情報の決定方法として第3の方法（「テーブルによるフィードバック制御」）を実現するに当たり、平均入力電力（第7の送信機においては、各キャリアの平均入力電力）の想定値と、制御対象信号（第7の送信機においては、各キャリア信号）の平均出力電力の理想値とが対応付けられて格納されているテーブルが予め設定されている。

ここで、平均出力電力の理想値は、平均入力電力が想定値である場合の測定によって得られた平均出力電力の最適値が格納されている。

次に、第2の構成例の監視部41における各キャリアに対するレベル制御情報の決定処理の概要は、キャリア毎に入力電力演算部16-1～16-nから出力されるキャリアの平均入力電力に対応する平均出力電力の理想値（理想出力電力）をテーブルから読み出し、対応する出力電力演算部17-1～17-nからのレベル制御情報乗算後のマルチキャリアの平均出力電力が等しくなるようレベル制御情報を再度調整して対応する信号レベル調整部15-1～15-nに出力する処理である。

尚、第2の構成例の監視部41レベル制御情報の決定処理の具体的な処理フローは、図16を用いて説明した第1の類型に属する第4の送信機における監視部41の制御フローと同様であるのでここでは説明を省略する。

上記図32を用いて説明した第7の送信機において、監視部41はテーブルを用いて各キャリアの平均出力電力の理想値を求め、実際の平均出力電力が当該理想値になるようにゲイン値を制御して出力しているが、第3の送信機の監視部32の場合と同様、各キャリアの平均入力電力から予想されるレベル制御量を計算、或いはレベル制御量をテーブルから読み出して信号レベル調整部15に出力し、信号レベル調整部15でレベル制御量乗算後の平均出力電力と平均入力電力とを比較して同一とな

るようにゲイン値を補正して出力する構成としてもよい。

第7の送信機において、ピーク電力抑圧・調整部60に第2の構成例を用いれば、レベル調整後の各キャリア信号の平均出力電力と理想値とを比較し、当該平均出力電力が理想値と等しくなるまでレベル制御情報を補正して信号レベル調整部15-1～15-nに出力するフィードバック制御によって、各キャリアのレベル調整を行っているので、各キャリアのレベル制御情報を算出する処理を行うフィードフォワード制御（第1の方法）よりも、監視部41は複雑な演算回路を用いることなく迅速に最適なレベル制御情報を特定することができる。

これまで、本発明の第3の類型に属する送信機の具体的構成例として、図23に示すようにピーク電力抑圧・調整部60を波形整形フィルタ12-1～12-nの前に配置する構成の送信機（第7-1の送信機）で説明してきたが、ピーク電力抑圧・調整部60を別の場所に配置する構成であってもかまわない。

具体例としては、図33に示すように、ピーク電力抑圧・調整部60を波形整形フィルタ12-1～12-nとデジタル直交変調部13-1～13-nとの間に設けた送信機（第7-2の送信機）とする例や、図34に示すように、ピーク電力抑圧・調整部60をデジタル直交変調部13-1～13-nと加算器14との間に設けた送信機（第7-3の送信機）とする例が考えられる。

図33は、本発明の第7の実施例に係る第2の送信機（第7-2の送信機）の構成ブロック図であり、図34は、本発明の第7の実施例に係る第3の送信機（第7-3の送信機）の構成ブロック図である。

第7-2の送信機では、ピーク電力抑圧・調整部60を、波形整形フィルタ12-1～12-nの後段に設け、波形整形フィルタ12-1～12-nにおける帯域制限後の各キャリアに対して各キャリアの総和に基づく一

律のピーク電力抑圧を行いながら、各キャリアの平均入力電力に応じたレベル調整を行っており、これにより帯域制限によってピークファクタの増大した、すなわちレベルの突出したキャリアに対して突出部分のレベルを抑圧しながら、且つ総和に基づく一律のピーク電力抑圧の弊害を
5 各キャリア信号のレベルに合わせて調整することができる。

また、第7-3の送信機では、ピーク電力抑圧・調整部60を、デジタル直交変調部13-1~13-nの後段に設け、デジタル直交変調部13-1~13-nにおける変調後の各キャリアに対して各キャリアの総和に基づく一律のピーク電力抑圧を行いながら、各キャリアの平均入力電力に
10 応じたレベル調整を行っており、これにより帯域制限およびデジタル直交変調などのキャリア毎に行われたトータルな信号処理によって発生したピークファクタの増大、すなわちレベルの突出等を踏まえて、キャリアの総和に基づく一律のピーク電力抑圧を施してキャリアに対して突出部分のレベルを抑圧しながら、且つ総和に基づく一律のピーク電力抑圧
15 の弊害を各キャリア信号のレベルに合わせて調整することができる。

第3の類型に係る送信機では、信号レベル調整部15-1~15-nにおいて各キャリア信号のレベルに応じたレベル調整を行うため、本線系(ピーク電力抑圧部11)から出力されるキャリア信号と、制御系(入力電力演算部16、出力電力演算部17及び監視部18, 41)から出力さ
20 れる、上記各キャリア信号に対応したレベル制御情報は、同一のタイミングで信号レベル調整部15-1~15-nに入力されることが好ましい。

このため、本線系又は制御系に遅延器等を設けて、本線系及び制御系のデータ出力の同期を図るようにしてもよい。

第3の類型に係る送信機によれば、各キャリアに対するピーク電力抑
25 圧部11におけるピーク抑圧前の平均入力電力とピーク抑圧後の平均出力電力とに基づいて、各キャリアのレベル調整の制御量を算出し、当該

制御量を用いてピーク抑圧後の各キャリア信号のレベル調整を行うようにしているので、ピーク電力抑圧部 11 におけるキャリアの総和に基づく一律のレベル抑圧の弊害を各キャリアの平均入力レベルに応じて調整することができ、各キャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

具体的な事象として、通常のピーク電力抑圧部 11 は、キャリアの総和電力に応じて各キャリアのピーク制御を行うので、入力レベルにおいて変動の激しいキャリアがあったとしても、全キャリアの総和電力レベルが規定値未満であれば、ピーク制御は行われませんが、監視部 18, 41 において変動の激しいキャリアに対して適切なゲイン値が算出されて、当該キャリアに対応する信号レベル調整部 15 でレベルの抑圧が行われて変動が抑えられ、最終的にマルチキャリア信号におけるレベルの変動は抑えられることになる。

また、別の事象として、入力レベルの変動の少ないキャリア A と、入力レベルが急激に変動するキャリア B が混在している場合、キャリア B の入力レベルの変動によってピーク電力抑圧部 11 ではピーク制御（抑圧）の頻度が多くなり、キャリア A に対しても一律のピーク制限がかかってキャリアのレベルが低下してしまう。

それに対して、監視部 18, 41 では、キャリア A のピーク制御（抑圧）前後の平均電力比から、ピーク電力抑圧部 11 で行われた一律のピーク抑圧を戻すようなゲイン値が算出されて、キャリア A に対応する信号レベル調整部 15 でレベルの制御（実施には、上昇）が行われてレベルが回復し、最終的にマルチキャリア信号におけるレベルの変動は抑えられることになる。

第 3 の類型に係る送信機によれば、各キャリアにおける平均入力電力と、ピーク抑圧、帯域制限、直交変調というキャリア毎の一連の信号処理後の平均出力電力に基づいて、実際のキャリアの電力値及び動作中の

キャリア数によって決まる閾値や上限、下限値を用いて装置の現動作状況に即したレベル調整を各キャリアに施すので、任意の区間（フレーム等）に対応する各キャリア信号を基準データを用いた際のレベルに近似させることができ、特に課題で説明した第1の問題点を解決し、入力されたキャリアのレベルに変動が発生しても、安定して各キャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができ、最終的にマルチキャリア信号におけるレベルの変動を抑えることができる。

次に、本発明の第4の類型に属する送信機について説明する。

第4の類型は、複数のキャリアが帯域制限及び直交変調されて合成されたマルチキャリア信号をピーク電力抑圧してから送信する送信機において、マルチキャリアのピーク電力抑圧前の平均入力電力（及び、場合によってマルチキャリアのピーク電力抑圧後の平均出力電力）に基づいて、マルチキャリアのピーク電力抑圧された信号の信号レベルを調整する送信機である。

そして、本発明の第4の類型に属する送信機を機能実現手段で説明すると、マルチキャリアに対してピーク電力抑圧を行うピーク電力抑圧部と、ピーク電力抑圧前の平均電力である平均入力電力を算出する入力電力演算部と、ピーク電力抑圧後の平均電力である平均出力電力を算出する出力電力演算部と、算出された平均入力電力と平均出力電力の比を求め、当該比と予め設定された期待値との比であるレベル制御情報を出力する監視部と、監視部から出力されたレベル制御情報をピーク電力抑圧後の信号に乗算して、マルチキャリア信号のレベルを調整する信号レベル調整部とを有するピーク電力抑圧・調整部を備えたものであり、これによりマルチキャリアのピーク電力抑圧の後でレベル調整を行うことにより、マルチキャリア信号の入力レベルの変動に対応してピーク抑圧後のマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

本発明の第４の類型に属する送信機の具体的構成例について、実施例
８で説明する。

[実施例 ８]

次に、本発明の第８の実施例に係る送信機の構成例の構成について、
図３５を用いて第７の送信機との違いを中心に説明する。図３５は、本
発明の第８の実施例に係る送信機（第８の送信機）の構成ブロック図で
ある。尚、第７の送信機と同一の構成部分については、同一の符号を付
して説明する。

尚、図３５では、アナログ直交変調版の送信機１'における構成を示
しているが、デジタル直交変調部１３-１～１３- n 以降をＩ成分のみの出
力とすれば、デジタル直交変調版の送信機１となる。

本発明の第８の送信機は、図２３等にした本発明の第７の送信機と
同様の構成であるキャリア符号多重信号生成部１０-１～１０- n と、波形
整形フィルタ１２-１～１２- n と、デジタル直交変調部１３-１～１３- n と、
加算器１４とから構成され、第７の送信機においてキャリア毎の処理の
過程に設けたピーク電力抑圧・調整部６０の代わりに、加算機１４の後
段にマルチキャリア信号に対してピーク電力抑圧・調整部６０'を設け
ている。

第８の送信機の特徴部分であるピーク電力抑圧・調整部６０'は、入
力されるマルチキャリアに基づいてピーク電力抑圧を行い、且つマルチ
キャリアの平均入力電力に基づくレベル調整、或いはマルチキャリアの
平均入力電力とピーク電力制限後の平均電力とに基づくレベル調整を行
い、レベル調整後の各キャリアを出力するものである。

第８の送信機のピーク電力抑圧・調整部６０'の具体的構成例（第１
の構成例）について図３６を用いて説明する。図３６は、第８の送信機
のピーク電力抑圧・調整部６０'内部の第１の構成例を示す構成ブロッ

ク図である。尚、図 3 6 では、アナログ直交変調版の送信機 1' における構成を示しているが、入出力を I 成分のみとすれば、デジタル直交変調版の送信機 1 における構成となる。

本発明の第 8 の送信機のピーク電力抑圧・調整部 6 0' 内部の第 1 の構成例としては、図 3 6 に示すように、複数（図では、n 個）のピーク電力抑圧部を有するピーク電力抑圧部 1 1' と、信号レベル調整部 1 5 と、入力電力演算部 1 6 と、出力電力演算部 1 7 と、監視部 1 8 とから構成される。

次にピーク電力抑圧・調整部 6 0' 内部の各部について説明する。

ピーク電力抑圧部 1 1' は、送信増幅器における電力増幅部に入力されるマルチキャリア信号の最大電力を抑えるため、マルチキャリア信号の瞬時電力及び平均電力に基づいてピークの検出を行い、ピークが検出された場合に、マルチキャリアの電力値を抑圧して出力するものである。

尚、図 3 6 では第 1 ～第 n のピーク電力抑圧部を多段に設け、ピーク低減操作を複数回施行することにより、ピーク電力の低減をより理想的に実現するものであるが、目標効率、回路規模等考慮し、少なくとも 1 つ配置する事が条件となる。

ピーク電力抑圧部 1 1' の動作の概要は、第 1 の送信機とほぼ同様であり、第 1 の送信機では、入力される複数のキャリアの総和電力からピークファクタを求め、各キャリアに対してピーク抑圧を行うのに対し、第 8 の送信機では、既に複数のキャリアが合成されたマルチキャリア信号が入力されるので、入力されるマルチキャリア信号の電力からピークファクタを求め、マルチキャリアに対してピーク抑圧を行う点が異なる。

信号レベル調整部 1 5 と、入力電力演算部 1 6 と、出力電力演算部 1 7 と、監視部 1 8 に関しては、第 7 の送信機のピーク電力抑圧・調整部 6 0 内部のものと同様であり、第 7 の送信機では、各部に入力される信

号が各キャリア信号であったのに対して、第 8 の送信機では各部に入力される信号がマルチキャリア信号であるが異なるだけで、具体的な演算方法や制御方法は同様であるので、ここでは説明を省略する。

上記説明では、第 8 の送信機の監視部 18 におけるレベル制御情報の決定方法として、第 1 の方法（「演算によるフィードフォワード制御」）で説明してきたが、第 1 ～ 第 7 の送信機と同様に、予め平均入力電力の想定値と、レベル制御情報とが組となって構成されたテーブルを用いてレベル制御情報を出力する第 2 の方法（「テーブルによるフィードフォワード制御」）で実現するようにしても良い。

10 この場合、監視部 18 には、平均入力電力（第 8 の送信機においては、マルチキャリアの平均入力電力）の想定値と、制御対象信号（第 8 の送信機においては、ピーク抑圧後のマルチキャリア信号）のレベル制御情報 $GAIN(t)$ とが対応付けられて格納されているテーブルが予め設定されている。

15 ここで、レベル制御情報 $GAIN(t)$ は、マルチキャリアの平均入力電力が想定値の場合の測定によって得られたレベル制御情報の最適値が格納されている。

そして、監視部 18 において、第 2 の方法（「テーブルによるフィードフォワード制御」）を実現する場合の処理動作については、図 26 を用いて第 7 の送信機の監視部 18 で説明したものと同様であるので、こ
20 こでは説明を省略する。尚、図 26 は、キャリア n についてのレベル制御情報を決定する場合の処理について示したものであるが、第 8 の送信機の監視部 18 では、マルチキャリア信号についての制御となる。

第 8 の送信機の第 1 のピーク電力抑圧・調整部 60' の動作は、第 7
25 -1 の送信機のピーク電力抑圧・調整部 60 の動作と同様であるので詳しい説明は省略するが、ピーク電力抑圧部 11 でマルチキャリアに基づい

てピーク電力制限（抑圧）が施され、マルチキャリアのピーク電力抑圧前の平均入力電力が入力電力演算部 16 で求められ、場合によってピーク電力抑圧後の平均出力電力が出力電力演算部 17 で求められ、監視部 18 で平均入力電力と平均出力電力からレベル制御情報（ゲイン値）が算出されるか、又はテーブルを用いて平均入力電力に対応するレベル制御情報が所得され、信号レベル調整部 15 で、ピーク電力抑圧部 11 から出力されるマルチキャリアにゲイン値が乗算され、レベル調整されたマルチキャリア信号が出力される。

次に、第 8 の送信機の監視部におけるレベル制御情報の決定方法として、第 3 の方法（「テーブルによるフィードバック制御」）を実現する場合のピーク電力抑圧・調整部 60' の具体的構成例（第 2 の構成例）について、図 37 を用いて説明する。図 37 は、第 8 の送信機のピーク電力抑圧・調整部 60' 内部の第 2 の構成例を示す構成ブロック図である。尚、図 36 の第 1 の構成例と同一の構成部分については、同一の符号を付して説明する。尚、図 37 では、アナログ直交変調版の送信機 1' における構成を示しているが、送信機からの出力を I 成分のみとすれば、デジタル直交変調版の送信機 1 における構成となる。

本発明の第 8 の送信機のピーク電力抑圧・調整部 60' 内部の第 2 の構成例としては、図 37 に示すように、複数（図では、 n 個）のピーク電力抑圧部を有するピーク電力抑圧部 11' と、信号レベル調整部 15 と、入力電力演算部 16 と、出力電力演算部 17 と、監視部 41 とから構成されている。

尚、第 2 の構成例において、出力電力演算部 17 における出力電力演算対象が第 1 の構成例とは異なり、また監視部 41 におけるレベル制御情報の制御方法が、第 1 の構成の監視部 18 とは異なっている。

第 2 の構成例の出力電力演算部 17 は、入力される信号の平均出力電

力を算出するものであるが、信号レベル調整部 15 におけるレベル制御情報との乗算後のマルチキャリア信号が入力され、当該レベル制御情報乗算後の、マルチキャリア信号の平均出力電力を算出して出力するものである。

- 5 第 2 の構成例の監視部 41 は、マルチキャリアに対するレベル制御情報の決定方法として第 3 の方法(「テーブルによるフィードバック制御」)を実現するに当たり、平均入力電力(第 8 の送信機においては、マルチキャリアの平均入力電力)の想定値と、制御対象信号(第 8 の送信機においては、マルチキャリア信号)の平均出力電力の理想値とが対応付け
10 られて格納されているテーブルが予め設定されている。

ここで、平均出力電力の理想値は、平均入力電力が想定値である場合の測定によって得られた平均出力電力の最適値が格納されている。

- 次に、第 2 の構成例の監視部 41 における各キャリアに対するレベル制御情報の決定処理の概要は、入力電力演算部 16 から出力されるマルチキャリアの平均入力電力に対応する平均出力電力の理想値(理想出力
15 電力)をテーブルから読み出し、出力電力演算部 17 からのレベル制御情報乗算後のマルチキャリアの平均出力電力が等しくなるようレベル制御情報を再度調整して対応する信号レベル調整部 15 に出力する処理である。

- 20 尚、第 2 の構成例の監視部 41 レベル制御情報の決定処理の具体的な処理フローは、図 16 を用いて説明した第 1 の類型に属する第 4 の送信機における監視部 41 の制御フローと同様であるのでここでは説明を省略する。

- 上記図 37 を用いて説明した第 8 の送信機において、監視部 41 は
25 テーブルを用いてマルチキャリア信号の平均出力電力の理想値を求め、実際の平均出力電力が当該理想値になるようにゲイン値を制御して出力し

ているが、第3の送信機の監視部32の場合と同様、マルチキャリア信号の平均入力電力から予想されるレベル制御量を計算、或いはレベル制御量をテーブルから読み出して信号レベル調整部15に出力し、信号レベル調整部15でレベル制御量乗算後の平均出力電力と平均入力電力とを比較して同一となるようにゲイン値を補正して出力する構成としてもよい。

第8の送信機において、ピーク電力抑圧・調整部60'に第2の構成例を用いれば、レベル調整後のマルチキャリア信号の平均出力電力と理想値とを比較し、当該平均出力電力が理想値と等しくなるまでレベル制御情報を補正して信号レベル調整部15に出力するフィードバック制御によって、マルチキャリアのレベル調整を行っているので、マルチキャリアのレベル制御情報を算出する処理を行うフィードフォワード制御（第1の方法）よりも、監視部41は複雑な演算回路を用いることなく迅速に最適なレベル制御情報を特定することができる。

本発明の第8の送信機の動作を図35を参照しながら説明すると、デジタルデータである各キャリアの送信データが対応するキャリア符号多重信号生成部10-1～10-nに入力され、固有の拡散符号によって拡散変調されて合成されてI、Q各成分が出力され、各キャリアに対応する波形整形フィルタ12-1～12-nで帯域制限され、さらにデジタル直交変調部13-1～13-nで直交変調されて、加算器14-1、14-2で直交変調された各キャリアが合成され、マルチキャリア信号としてI、Q各成分が出力される。

そして、ピーク電力抑圧・調整部60'において、マルチキャリアの電力からピークファクタを求め、マルチキャリアに対してピーク電力抑圧が行われ、更にマルチキャリアの平均入力電力に基づくレベル調整、或いはマルチキャリアの平均入力電力とピーク電力制限後の平均電力と

に基づくレベル調整が行われて、レベル調整後のマルチキャリアが出力されるようになっている。

第 4 の類型に係る送信機によれば、マルチキャリアに対するピーク電力抑圧部 1 1 におけるピーク抑圧前の平均入力電力とピーク抑圧後の平均出力電力とに基づいて、実際のマルチキャリアの電力値によって決まる閾値や上限、下限値を用いて装置の現動作状況に即したレベル調整をマルチキャリアに施すので、ピーク電力抑圧部 1 1 における平均電力を求める区間に対して施された一律のレベル抑圧の弊害をマルチキャリアの平均入力レベルに応じて調整することができ、特に課題で説明した第 2, 3 の問題点を解決して、マルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる。

具体的な事象として、マルチキャリアにおいて入力レベルが急激に変動し、ピーク電力抑圧部 1 1 においてピーク制御（抑圧）の対象となった場合、ピーク電力抑圧部 1 1 におけるピークファクタ算出のための平均化区間（抑圧区間）において一律のピーク抑圧がかかってマルチキャリアのレベルが全体的に低下するが、監視部 1 8, 4 1 では、マルチキャリアのピーク制御（抑圧）前後の平均電力比から、ピーク電力抑圧部 1 1 で行われた一律のピーク抑圧を戻すようなゲイン値が算出されて、マルチキャリアに対応する信号レベル調整部 1 5 でゲイン値が乗算されてレベルが回復し、マルチキャリア信号におけるレベルの変動は抑えられることになる。

上記説明してきた本発明において、第 1 ～第 3 の類型に係る送信機は、入力される複数キャリアが、本線系としてピーク電力抑圧部 1 1 において総和電力に基づく各キャリア一律のレベル抑圧が為され、帯域制限、直交変調されてから合成されてマルチキャリア信号となる過程で、制御系（入力電力演算部、出力電力演算部、監視部、信号レベル調整部、乗

算部)において、キャリアの平均入力電力に基づいて、本線系の各所におけるキャリア又はマルチキャリアの平均電力がピーク電力抑圧部 1 1 におけるレベル抑圧の弊害を回復した理想値となるようにレベル調整することで、送信機に入力されるキャリアの入力レベルに変動は生じてても、

5 キャリア又はマルチキャリア信号のレベルの変動を抑え、最終的に送信機から出力されるマルチキャリア信号を安定させることができる効果がある。

また、本発明において、第 4 の類型に係る送信機は、合成後のマルチキャリア信号がピーク電力抑圧部 1 1 においてレベル抑圧が為される過程で、制御系において、マルチキャリア信号の平均入力電力に基づいて、

10 マルチキャリアの平均出力電力がピーク電力抑圧部 1 1 におけるレベル抑圧の弊害を回復した理想値となるようにレベル調整することで、送信機に入力されるキャリアの入力レベルに変動が生じて合成直後のマルチキャリア信号に変動が生じてても、マルチキャリア信号のレベルの変動を抑え、最終的に送信機から出力されるマルチキャリア信号を安定させる

15 ことができる効果がある。

また、本発明の送信機において、ピーク電力抑圧部 1 1 でピーク抑圧が動作した区間では、一律のピーク抑圧がかかってマルチキャリアのレベルが全体的に低下するが、平均入力電力と平均出力電力に基づいて、

20 実際のキャリア又はマルチキャリアの電力値及び動作中のキャリア数等によって決まる閾値や上限、下限値を用いて装置の現動作状況に即したレベル調整を各キャリア又はマルチキャリアに施すので、任意の区間(フレーム等)に対応する各キャリア信号を基準データを用いた際のレベルに近似させることができ、ピーク電力抑圧部 1 1 で行われた急激なレベル変動に伴う一律なピーク抑圧による弊害を回復して、入力されたキャリアのレベルに変動が発生しても、安定して各キャリア信号のレベルの

25

変動を平均的に抑えることができ、最終的にマルチキャリア信号におけるレベルの変動を抑えることができる効果がある。

また、本発明の各類型に係る送信機において、監視部におけるレベル制御情報の決定方法として第2の方法（「テーブルによるフィードフォワード制御」）を用いると、テーブルを用いた対応付けでレベル制御情報を出力することによって、レベル制御情報の算出のための構成が不要となるため監視部の構成を簡易にでき、またレベル制御情報の出力に要する時間を低減できるため、制御対象の信号と、対応するレベル制御情報の出力タイミングのずれを軽減できる効果がある。

また、第2の方法（「テーブルによるフィードフォワード制御」）を用いた場合、各送信機の構成において、出力電力演算部17又は出力電力演算部17-1～17-nが不要となり、第1の方法に比べて送信機の構成全体を軽減できる効果がある。

また、監視部におけるレベル制御情報の決定方法として第3の方法（「テーブルによるフィードバック制御」）を用いると、レベル調整後のキャリア又はマルチキャリア信号の平均出力電力と理想値とを比較し、当該平均出力電力が理想値となるようにレベル制御情報を調整して信号レベル調整部15に出力するフィードバック制御によって、キャリア又はマルチキャリア信号のレベル調整を行っているので、キャリア又はマルチキャリア信号のレベル制御情報を算出する処理を行うフィードフォワード制御（第1の方法）よりも、監視部41は複雑な演算回路を用いることなく迅速に最適なレベル制御情報を特定することができる効果がある。

また、本発明の送信機は、従来の送信機の構成に、入力電力演算部16及び場合によって出力電力演算部17と、監視部18と、信号レベル調整部15及び場合によって乗算器31とを加えることによって実現で

きる。従って、本発明の信機は、従来の送信機の設備をそのまま利用できるように、設置のためのコストを低減することができる効果がある。

尚、これまで第 3、第 4 の類型に係る送信機では、各キャリア又はマルチキャリアに対して設けられたピーク電力抑圧部 11 (リミッタ) におけるピーク電力抑圧前の平均入力電力 (及び、場合によってマルチキャリアのピーク電力抑圧後の平均出力電力) に基づいて、ピーク電力抑圧された信号の信号レベルを調整する送信機として説明してきたが、リミッタに限定せず、非線形な動作をする機能、例えば、予め定めたレベルよりも低いレベルだけで動作する回路や、非線形フィルタなどの前後の信号の平均入力電力 (及び、場合によってマルチキャリアのピーク電力抑圧後の平均出力電力) に基づいて、出力される信号の信号レベルを調整する装置に適応しても良い。

これまで説明してきた本発明の送信機は、電力レベルを制御対象としている、すなわち各キャリア又はマルチキャリア信号の電力レベルに基づいて、キャリア又はマルチキャリア信号の電力レベル調整を行うものであるが、電圧レベルを制御対象としてもよく、そうした場合であっても上述した効果と同様の効果を奏するものである。

また、上述した本発明の送信機を図 6、図 18 の送信増幅器における送信機 1、1' として用いることにより、送信機 1、1' からは安定したレベルのマルチキャリア信号が供給されるため、電力増幅部 4 での増幅で非線形歪の発生を抑えることができ、高品質の無線送信を実現できる。

また、本発明の送信機は、キャリア符号多重信号生成部 10 の構成を変更することで、CDMA 通信方式以外の無線通信方式 (例えば TDM A (Time Division Multiple Access) や OFDM (Orthogonal Frequency Division Multiplexing)) においても、同様の効果を奏するものである。

また、本発明の送信機は、キャリア符号多重信号生成部 10 の構成を変更することで、基地局以外の装置（例えば中継局）にも用いることができる。

本発明によれば、ピーク抑圧部が入力された信号のレベルに基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されるとレベルを抑圧した信号を出力し、入力電力演算部がピーク抑圧部への入力前の信号のレベルを演算し、出力電力演算部がピーク抑圧部からの出力後の信号のレベルを演算し、調整手段が入力電力演算部で演算されたレベルと出力電力演算部で演算されたレベルに基いて出力する信号の信号レベルが調整されるように制御する送信機としているので、入力信号のレベルの変動に対応して、出力信号のレベルの変動を抑えることができる効果がある。

本発明によれば、複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機であって、ピーク抑圧部が入力された各キャリアの電力レベルの総和に基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されるとキャリアの電力レベルを抑圧して出力し、入力電力演算部が電力レベル抑圧前の各キャリアの平均電力レベルを、出力電力演算部が電力レベル抑圧後の各キャリアの平均電力レベルを各々演算し、監視部が電力レベル抑圧前の平均電力レベルと電力レベル抑圧後の平均電力レベルに基いてマルチキャリア信号のレベル制御情報を出し、レベル調整部がマルチキャリア信号のレベル調整を行う送信機としているので、キャリアの入力レベルの変動に対応して、マルチキャリア信号のレベルの変動を抑えることができる効果がある。

本発明によれば、複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルが調整されるように制御する送信機であって、ピーク抑圧部が入力された各キャリアの電力レベルの総和に基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されるとキャリアの電力レベルを抑圧して出力し、入

力電力演算部が電力レベル抑圧前の各キャリアの平均電力レベルを、出力電力演算部が電力レベル抑圧後の各キャリアの平均電力レベルを各々演算し、監視部が電力レベル抑圧前の平均電力レベルと電力レベル抑圧後の平均電力レベルに基いて各キャリアのレベル制御情報を出し、レベル調整部が各キャリア信号のレベル調整を行う送信機としているので、キャリアの入力レベルの変動に対応して、キャリアの電力レベル抑圧後のレベルの変動をキャリア毎に平均的に抑えることができ、結果的にマルチキャリア信号のレベルの変動を平均的に抑えることができる効果がある。

- 10 本発明によれば、複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機であって、ピーク抑圧部が入力された各キャリアの電力レベルの総和に基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されるとキャリアの電力レベルを抑圧して出力し、入力電力演算部が電力レベル抑圧前の各キャリアの総和の平均電力レベルを、出力電力演算部が電力レベル抑圧後の各キャリアの総和の平均電力レベルを各々演算し、監視部が電力レベル抑圧前の総和の平均電力レベルと電力レベル抑圧後の総和の平均電力レベルに基いてマルチキャリア信号のレベル制御情報を出し、レベル調整部がマルチキャリア信号のレベル調整を行う送信機としているので、複数のキャリアの総和の平均電力からマルチキャリア信号のレベル制御を行うことで、キャリアの入力レベルの変動に対応して、マルチキャリア信号のレベルの変動を抑えることができる効果がある。

- 25 本発明によれば、複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機であって、ピーク抑圧部が入力されたマルチキャリア信号の電力レベルの総和に基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されるとマルチキャリア信号の電力レベルを抑圧して出力し、

入力電力演算部が電力レベル抑圧前のマルチキャリア信号の平均電力レベルを、出力電力演算部が電力レベル抑圧後のマルチキャリア信号の平均電力レベルを各々演算し、監視部が電力レベル抑圧前の平均電力レベルと電力レベル抑圧後の平均電力レベルに基いてマルチキャリア信号の
5 レベル制御情報を出力し、レベル調整部がマルチキャリア信号のレベル調整を行う送信機としているので、マルチキャリアの入力レベルの変動に対応して、ピーク抑圧後のレベルの変動を抑えることができる効果がある。

10 産業上の利用可能性

本発明は、複数のキャリアに対して、各キャリアの入力レベルの変動に対応して増幅器へのマルチキャリア信号の入力レベルの変動を平均的に抑えることのできる送信機に適している。

請 求 の 範 囲

1. 入力された信号のレベルに基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されるとレベルを抑圧した信号を出力するピーク抑圧部と、

5 前記ピーク抑圧部への入力前の信号のレベルを演算する入力電力演算部と、

前記ピーク抑圧部からの出力後の信号のレベルを演算する出力電力演算部とを備え、

10 前記入力電力演算部で演算されたレベルと前記出力電力演算部で演算されたレベルに基いて出力する信号の信号レベルが調整されるように制御する調整手段とを有することを特徴とする送信機。

2. 複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機であって、

15 入力された各キャリアの電力レベルの総和に基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されると予め定められたピーク閾値よりも総和電力レベルが小さくなるように各キャリアの電力レベルを抑圧したキャリアを出力するピーク抑圧部と、

前記ピーク抑圧部への入力前の各キャリアに対する平均電力レベルを各々演算する入力電力演算部と、

20 前記ピーク抑圧部から出力された後の各キャリアに対する平均電力レベルを各々演算する出力電力演算部と、

前記入力電力演算部で演算された平均電力レベルと前記出力電力演算部で演算された平均電力レベルに基いて前記マルチキャリア信号の信号レベルを制御するレベル制御情報を出力する監視部と、

25 前記監視部の出力するレベル制御情報に基づいて前記マルチキャリア信号のレベル調整を行うレベル調整部を備えたことを特徴とする送信機。

3. 複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルが調整されるように制御する送信機であって、

入力された各キャリアの電力レベルの総和に基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されると予め定められたピーク閾値よりも総和電力
5 レベルが小さくなるように各キャリアの電力レベルを抑圧したキャリアを出力するピーク抑圧部と、

前記ピーク抑圧部への入力前の各キャリアに対する平均電力レベルを各々演算する入力電力演算部と、

前記ピーク抑圧部から出力された後の各キャリアに対する平均電力レ
10 ベルを各々演算する出力電力演算部と、

各キャリアに対し、前記入力電力演算部で演算された平均電力レベルと前記出力電力演算部で演算された平均電力レベルに基いて前記ピーク抑圧部から出力される各キャリアの信号レベルを制御するレベル制御情報
15 報を出力する監視部と、

各キャリアに対し、対応した前記レベル制御情報に基いて各キャリアのレベル調整を行うレベル調整部を備えたことを特徴とする送信機。

4. 複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機であって、

入力された各キャリアの電力レベルの総和に基いてピークの有無を検
20 出し、ピークが検出されると予め定められたピーク閾値よりも総和電力レベルが小さくなるように各キャリアの電力レベルを抑圧したキャリアを出力するピーク抑圧部と、

前記ピーク抑圧部への入力前の各キャリアに対する総和の平均電力レベルを演算する入力電力演算部と、

前記ピーク抑圧部から出力された各キャリアに対する総和の平均電力
25 レベルを演算する出力電力演算部と、

前記入力電力演算部で演算された総和の平均電力レベルと前記出力電力演算部で演算された総和の平均電力レベルに基いて前記マルチキャリア信号の信号レベルを制御するレベル制御情報を出力する監視部と、

5 前記監視部の出力するレベル制御情報に基づいて前記マルチキャリア信号のレベル調整を行うレベル調整部を備えたことを特徴とする送信機。

5. 複数のキャリアを合成したマルチキャリア信号の信号レベルを調整する送信機であって、

10 入力された前記マルチキャリア信号の電力レベルに基いてピークの有無を検出し、ピークが検出されると予め定められたピーク閾値よりも電力レベルが小さくなるように電力レベルを抑圧したマルチキャリア信号を出力するピーク抑圧部と、

前記ピーク抑圧部への入力前のマルチキャリア信号に対する平均電力レベルを演算する入力電力演算部と、

15 前記ピーク抑圧部から出力されたマルチキャリア信号に対する平均電力レベルを演算する出力電力演算部と、

前記入力電力演算部で演算された平均電力レベルと前記出力電力演算部で演算された平均電力レベルに基いて前記マルチキャリア信号の信号レベルを制御するレベル制御情報を出力する監視部と、

20 前記監視部の出力するレベル制御情報に基づいて前記マルチキャリア信号のレベル調整を行うレベル調整部を備えたことを特徴とする送信機。

FIG. 1

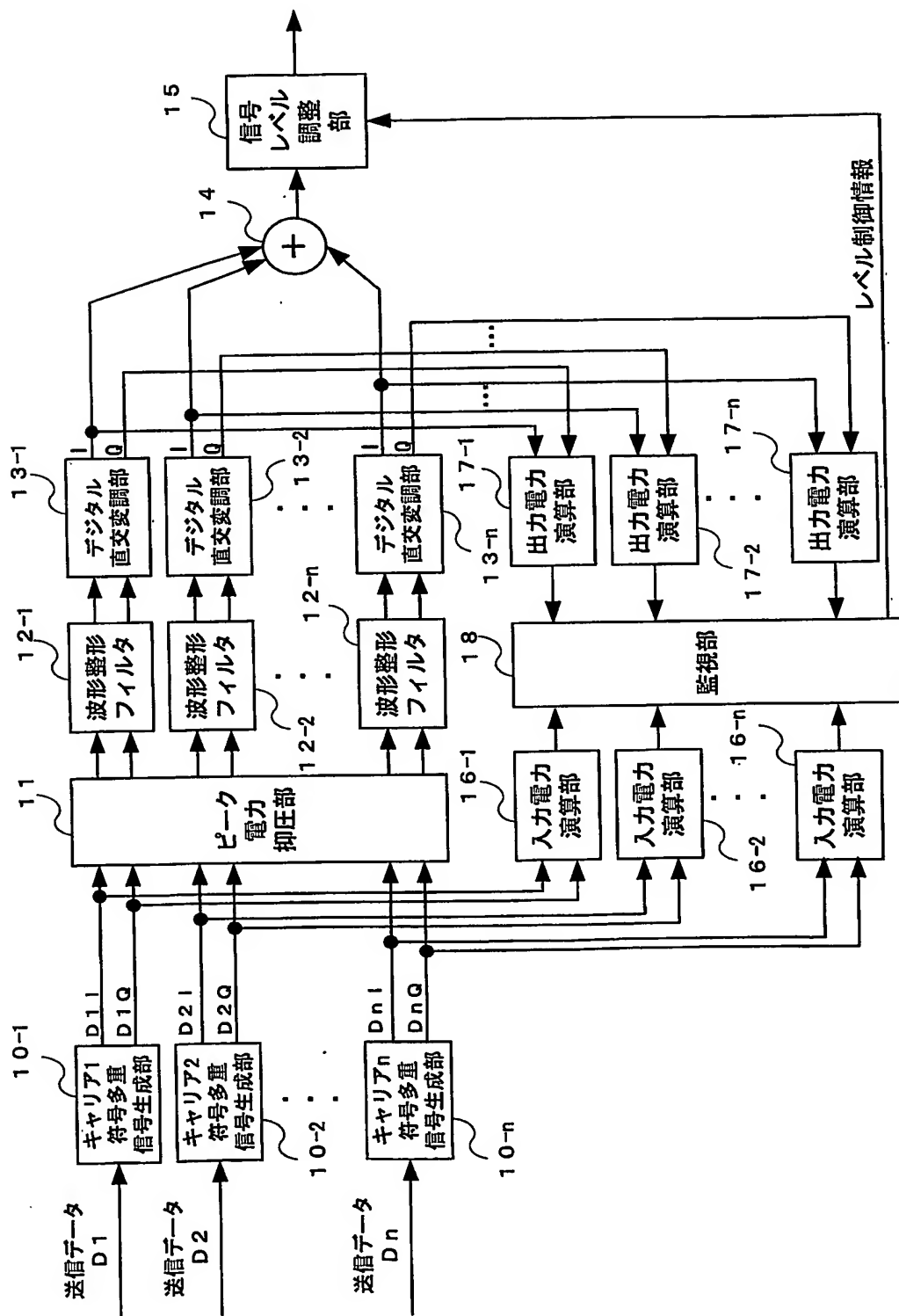


FIG. 2

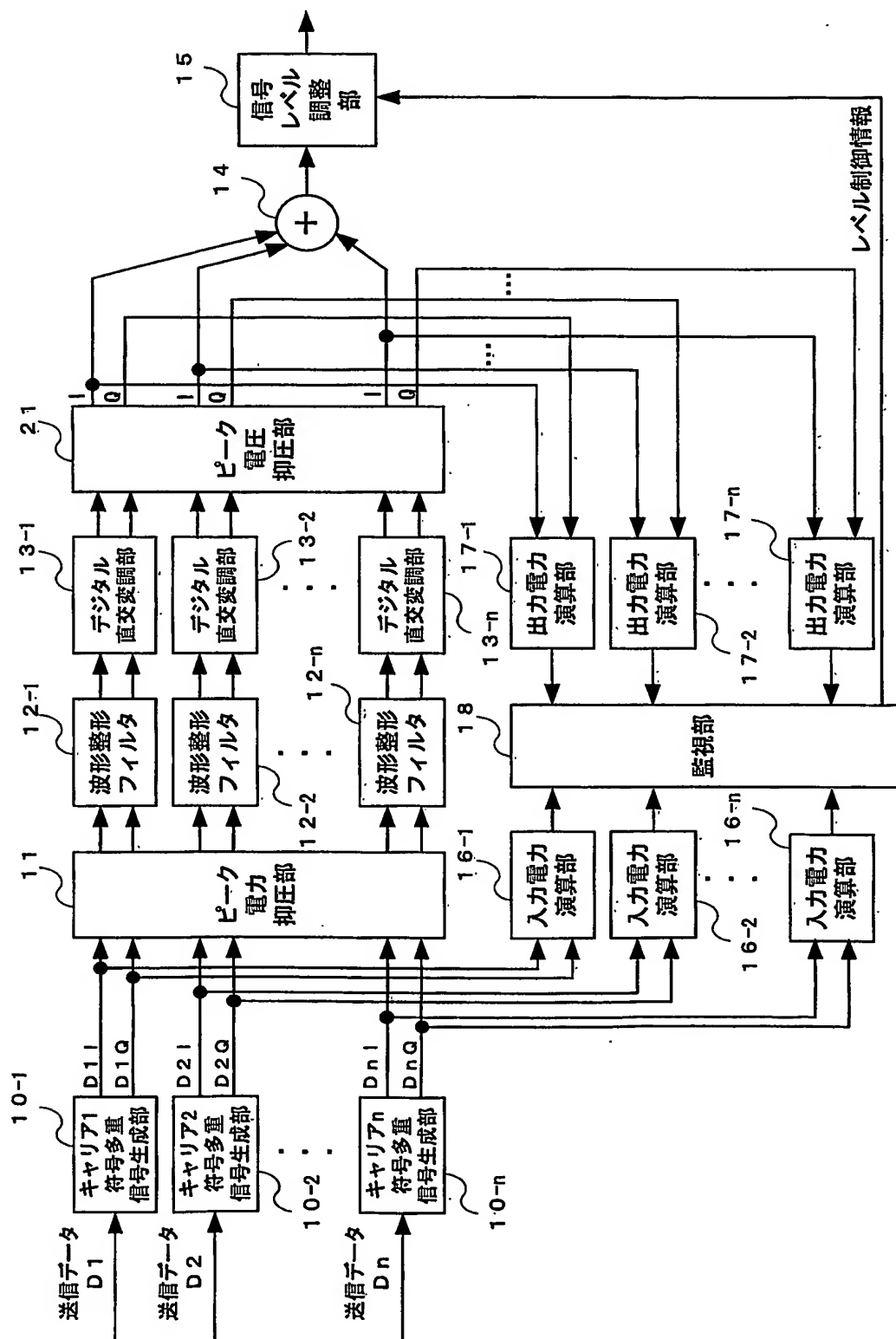


FIG. 3

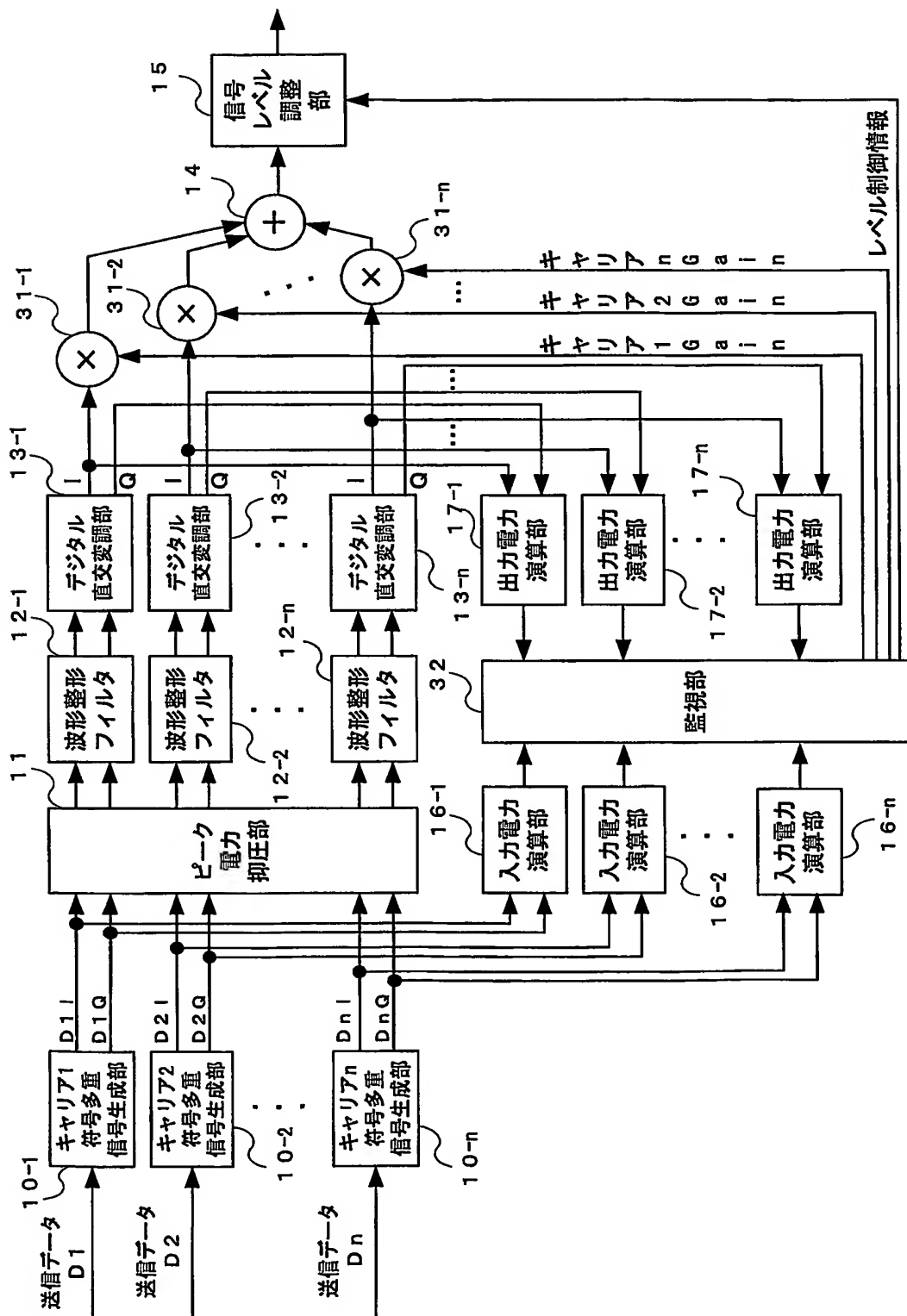


FIG. 4

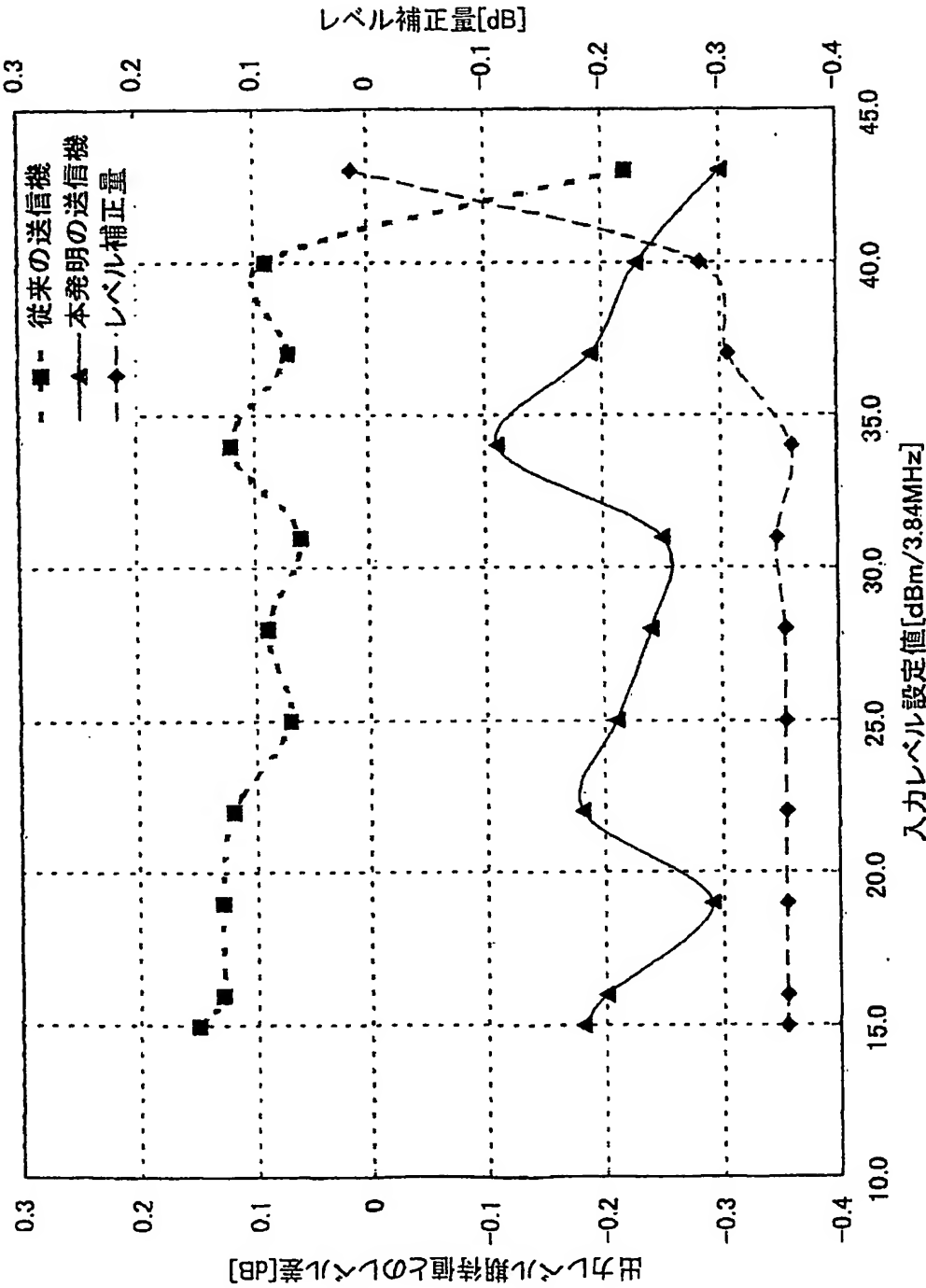


FIG. 5

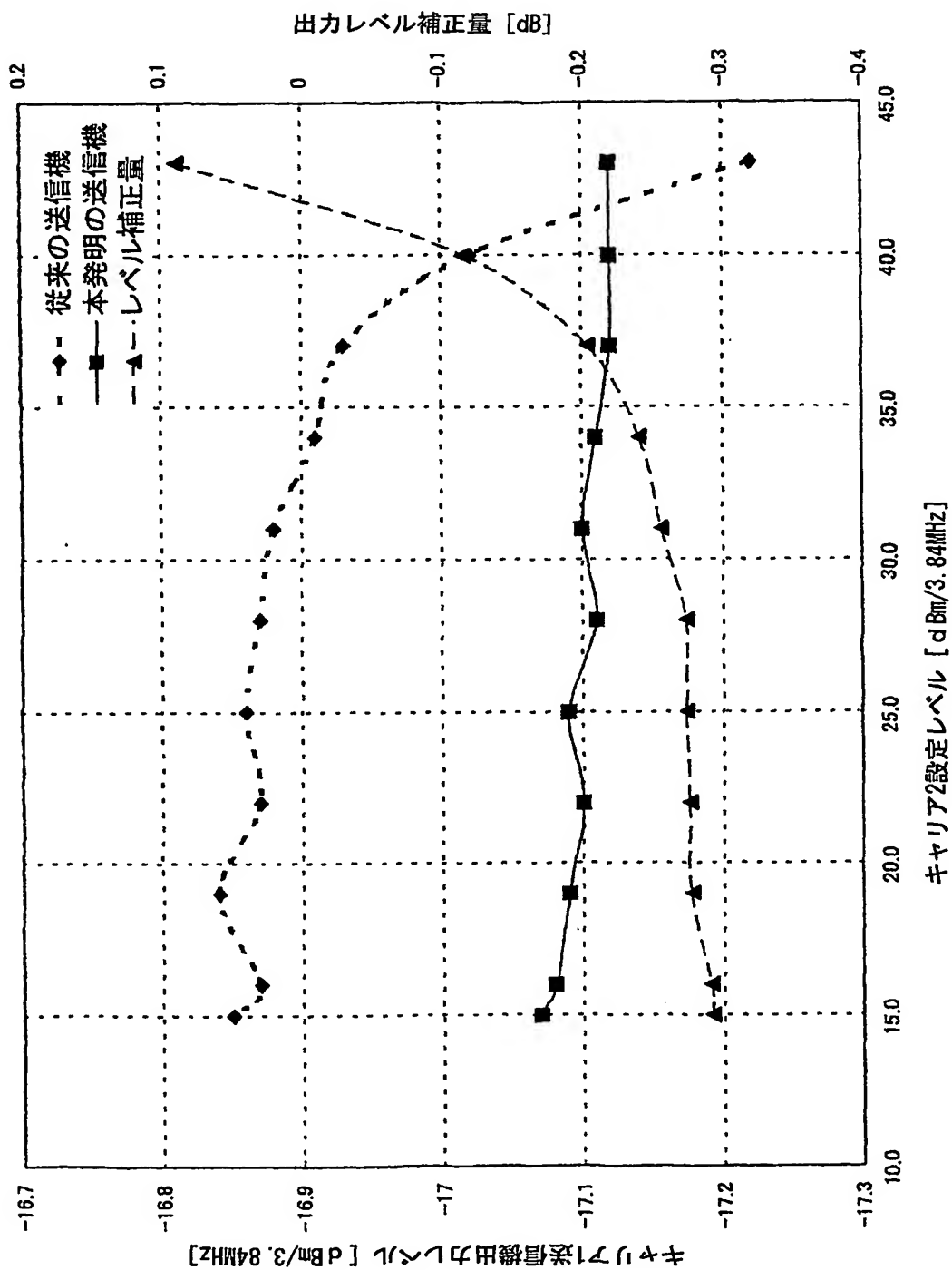


FIG. 6

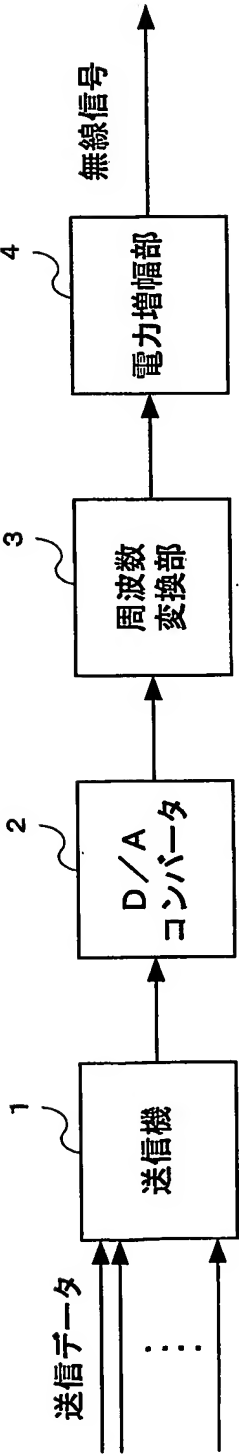


FIG. 7

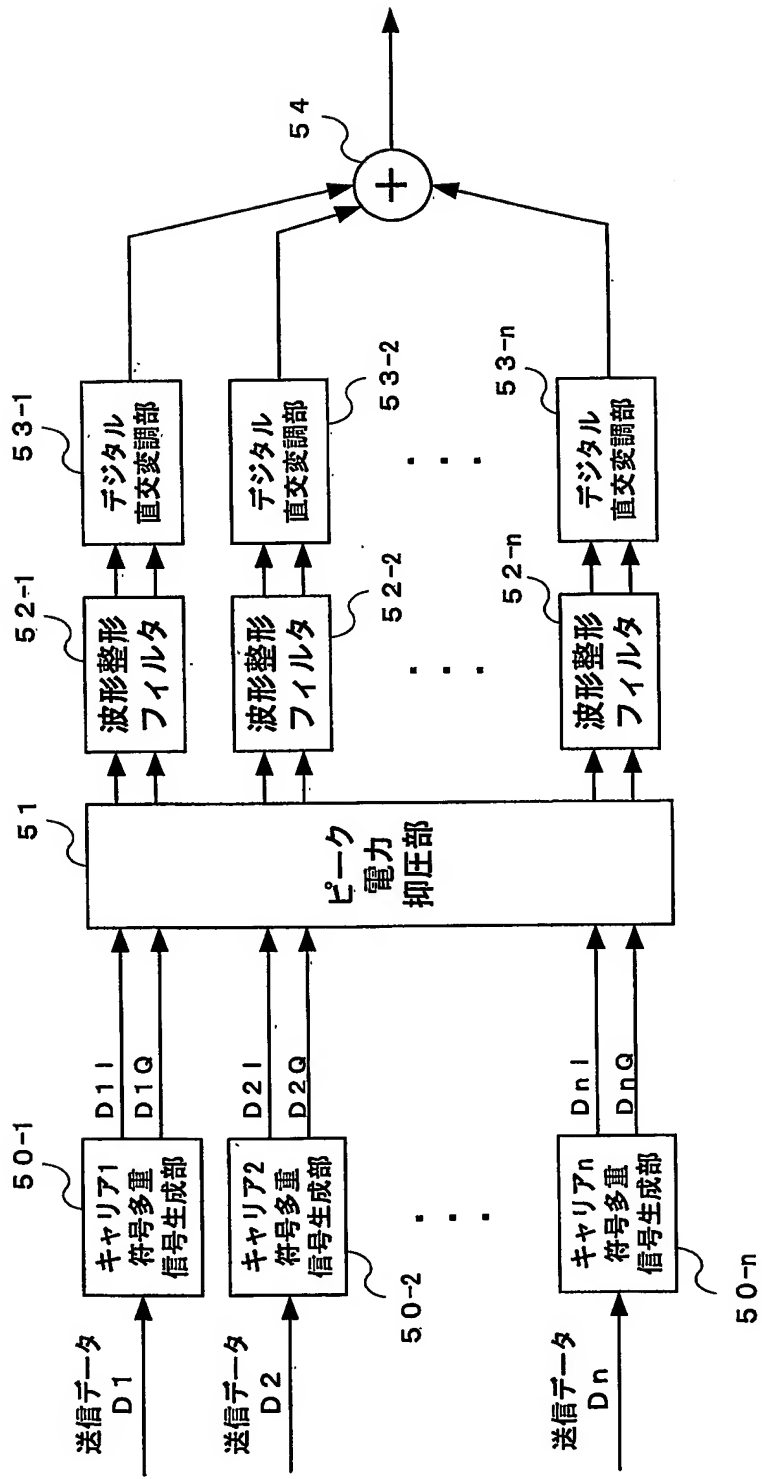


FIG. 8

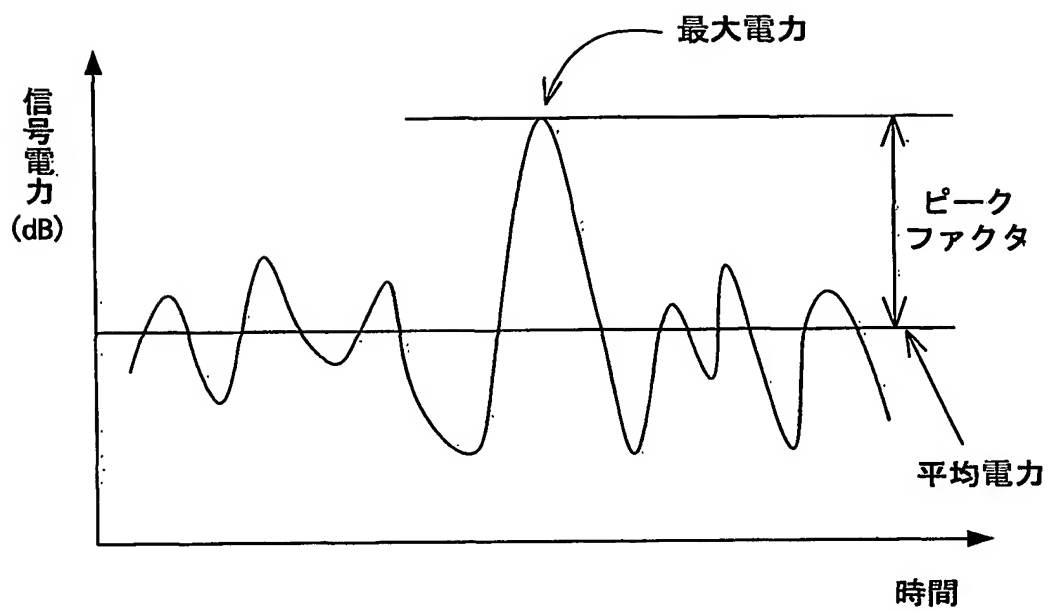


FIG. 9

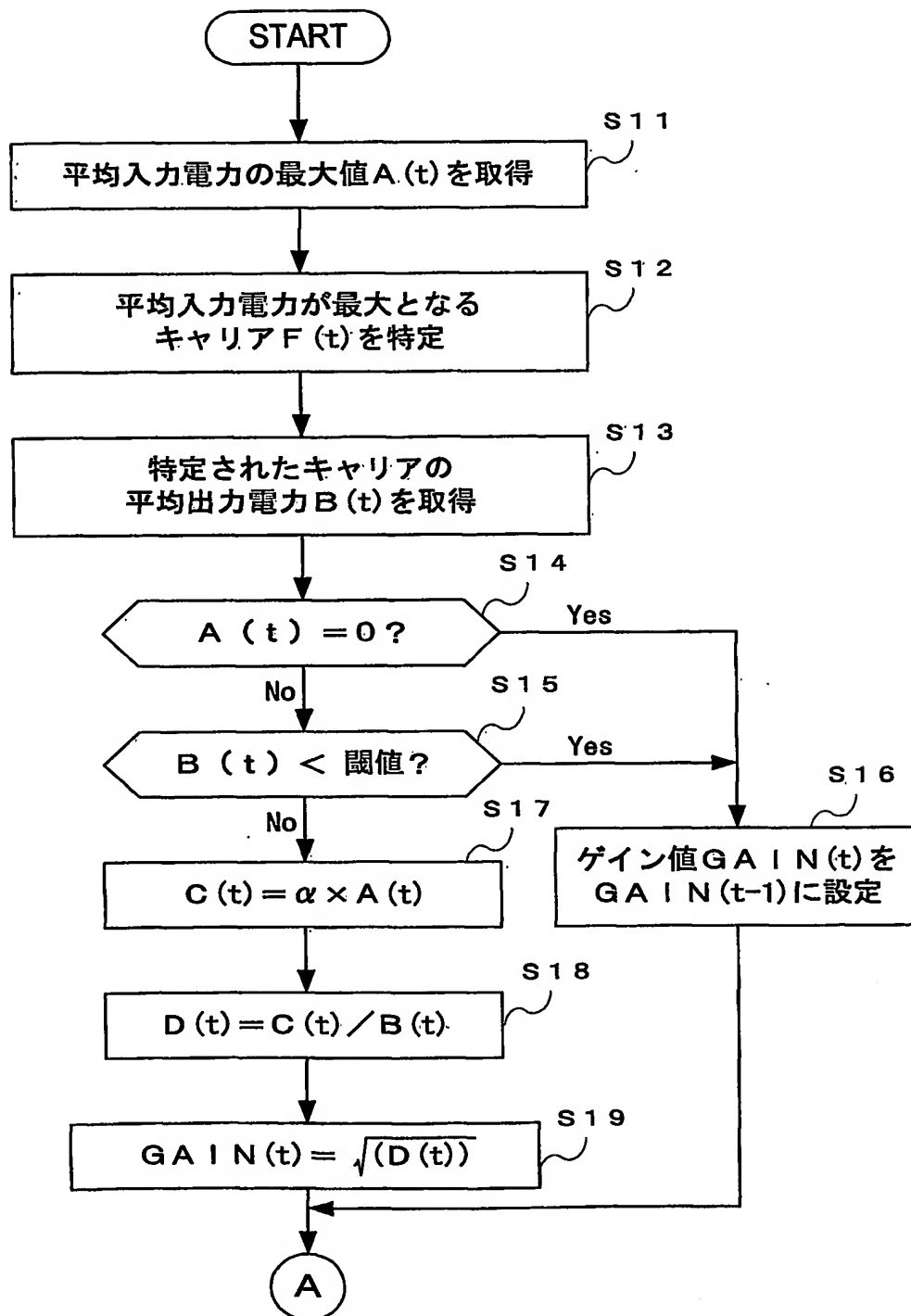


FIG. 10

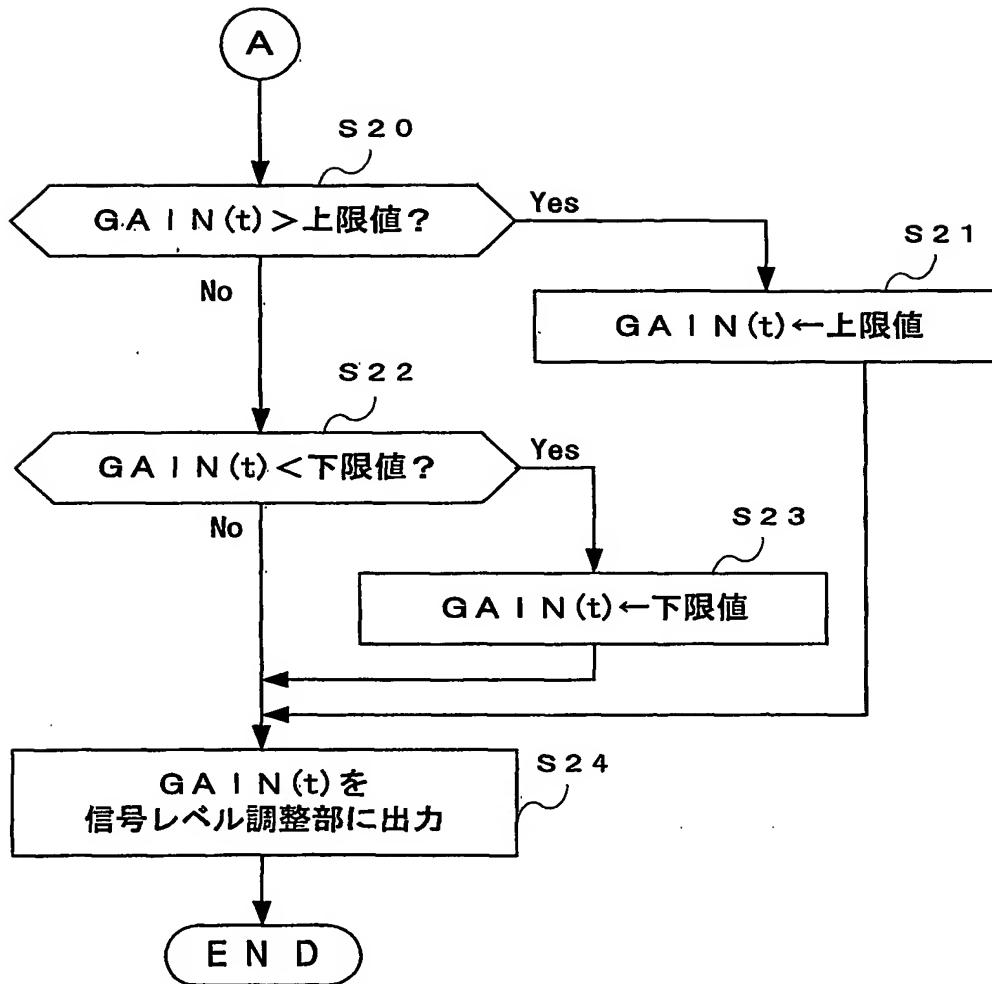


FIG. 11

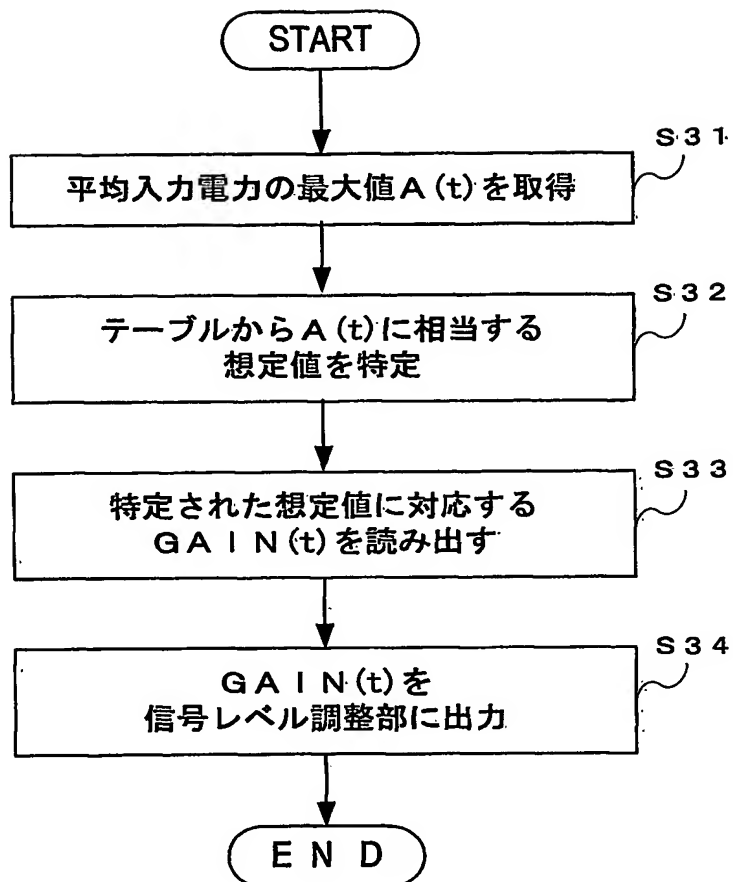


FIG. 12

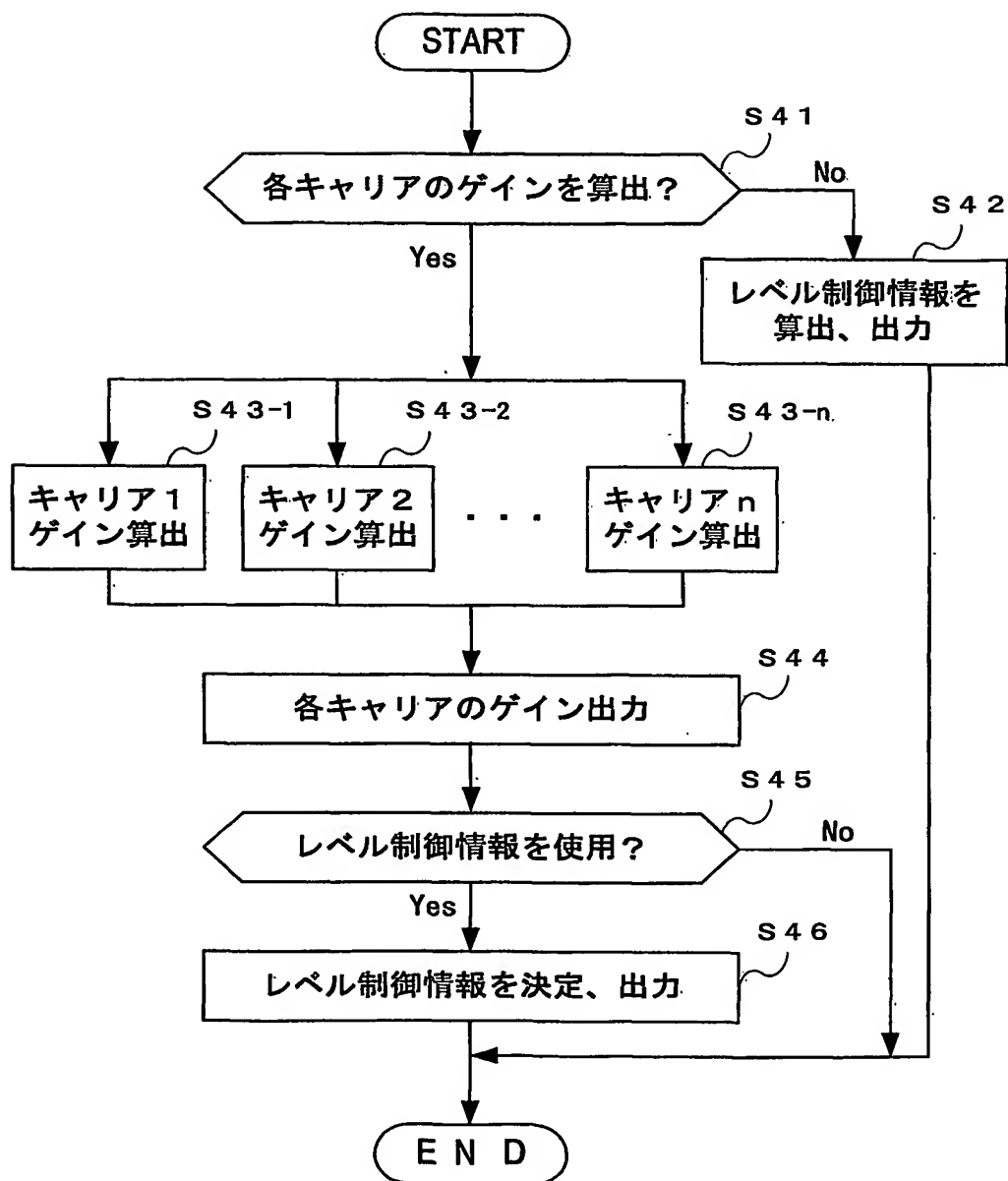


FIG. 13

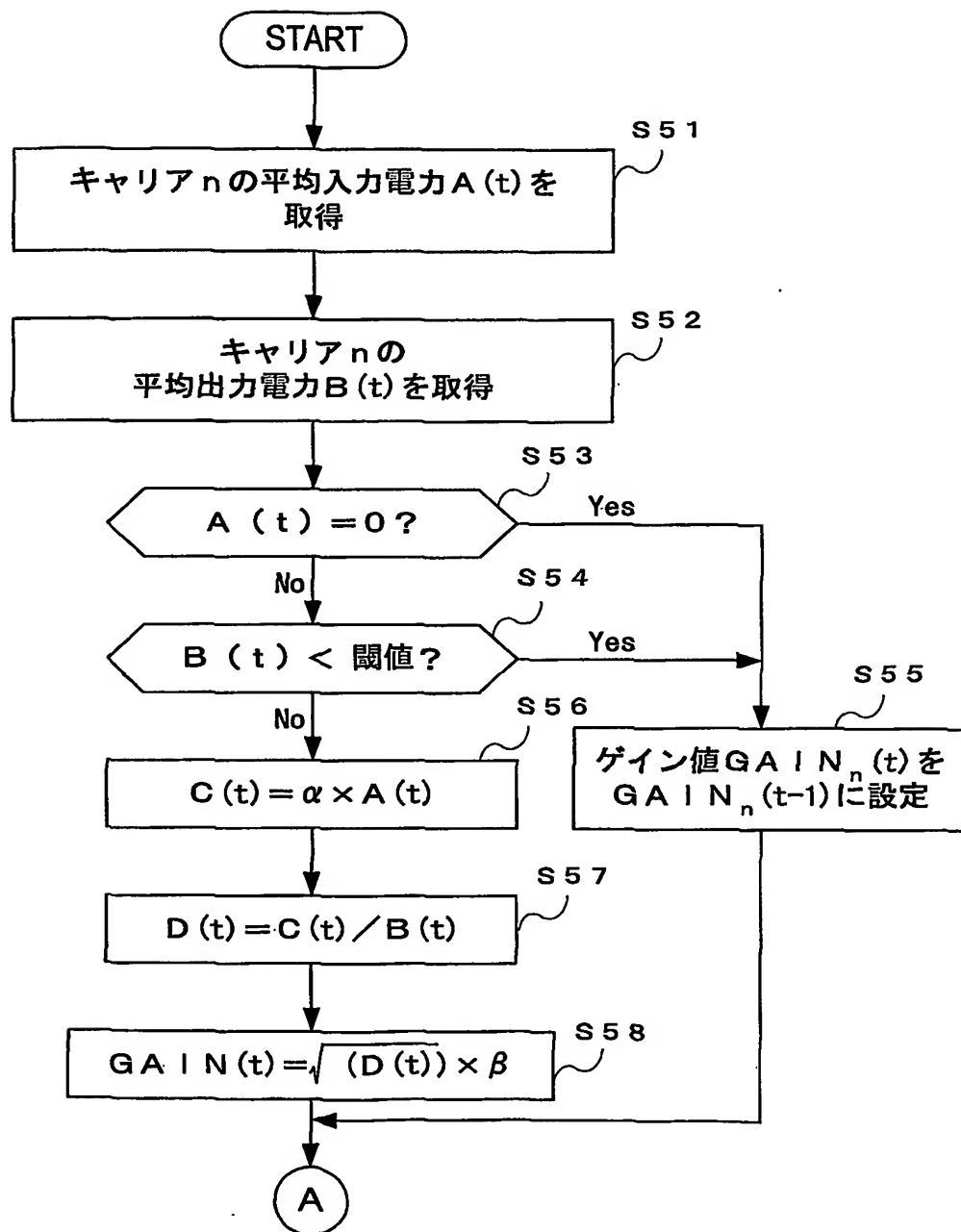


FIG. 14

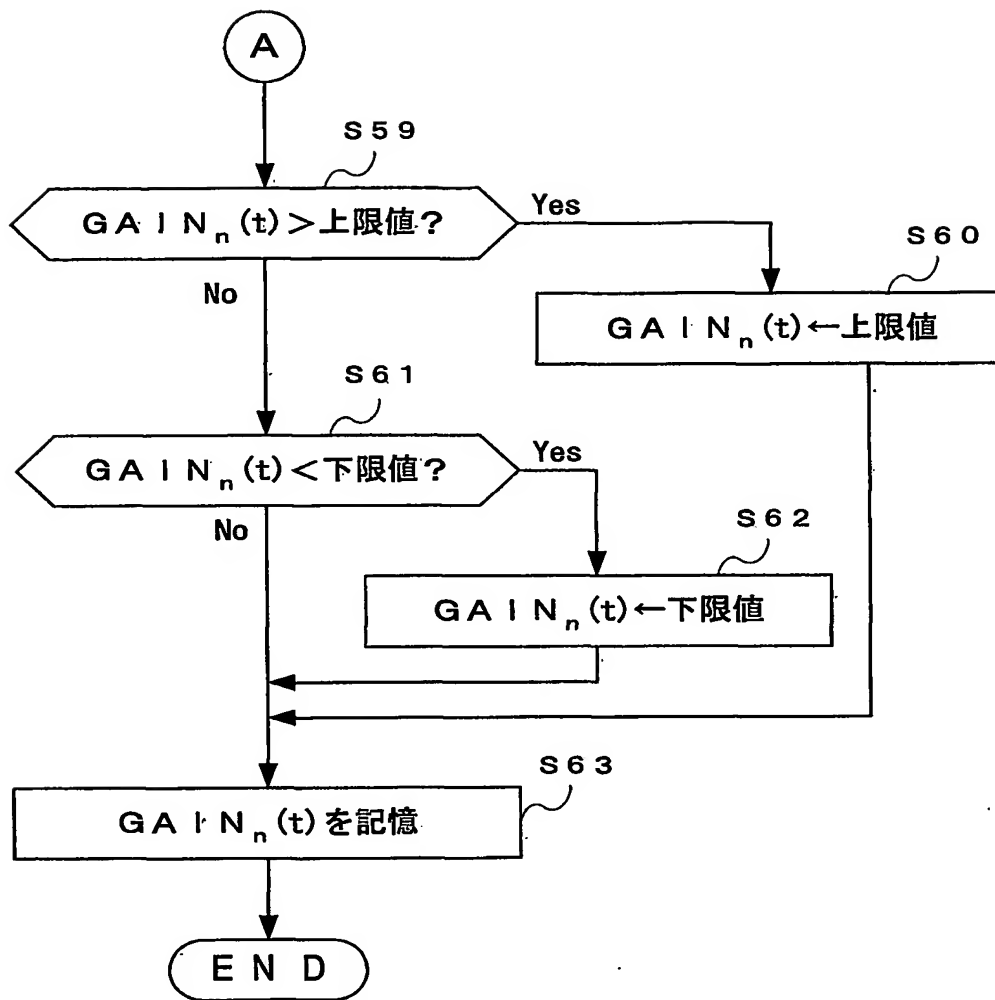


FIG. 15

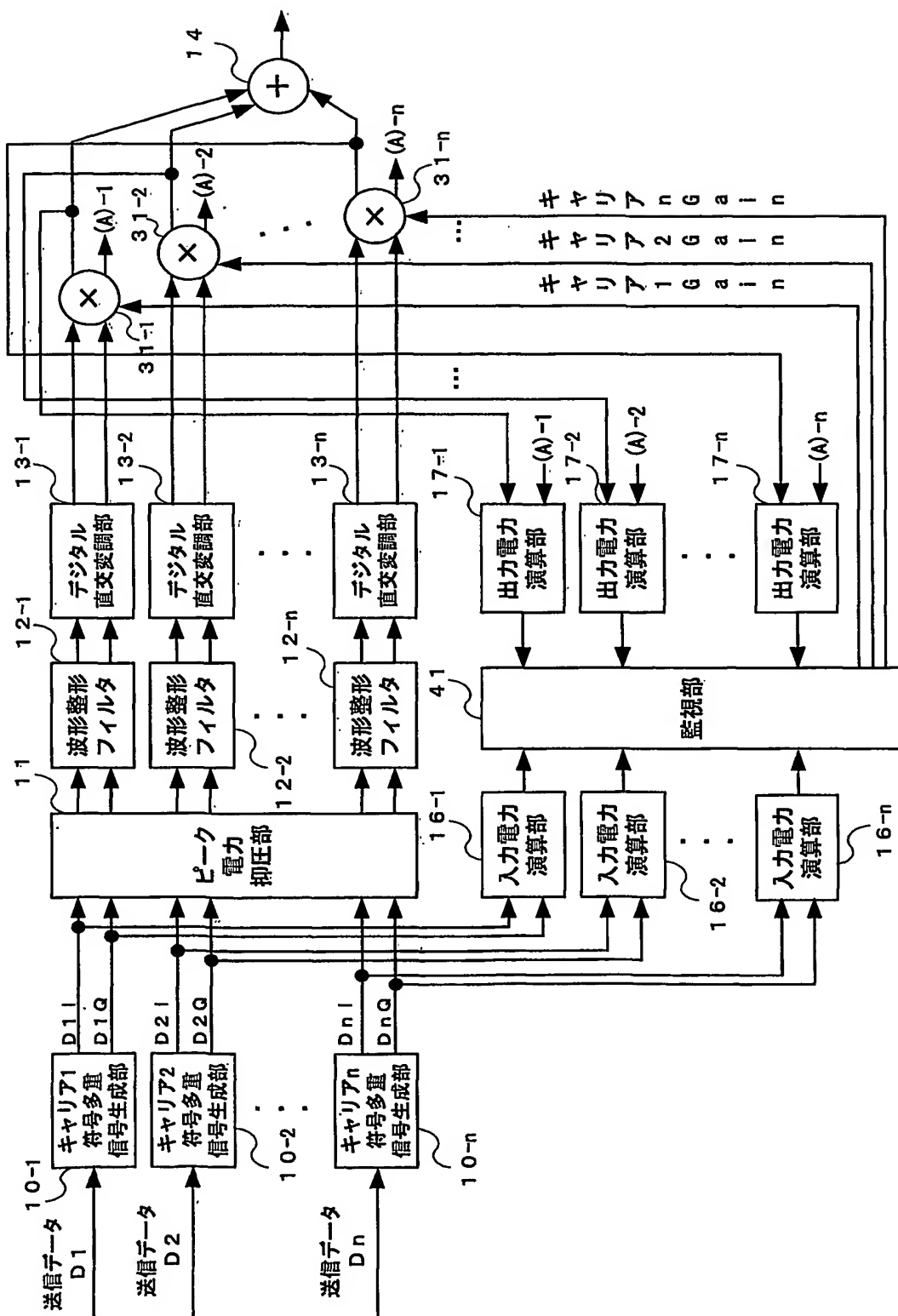


FIG. 16

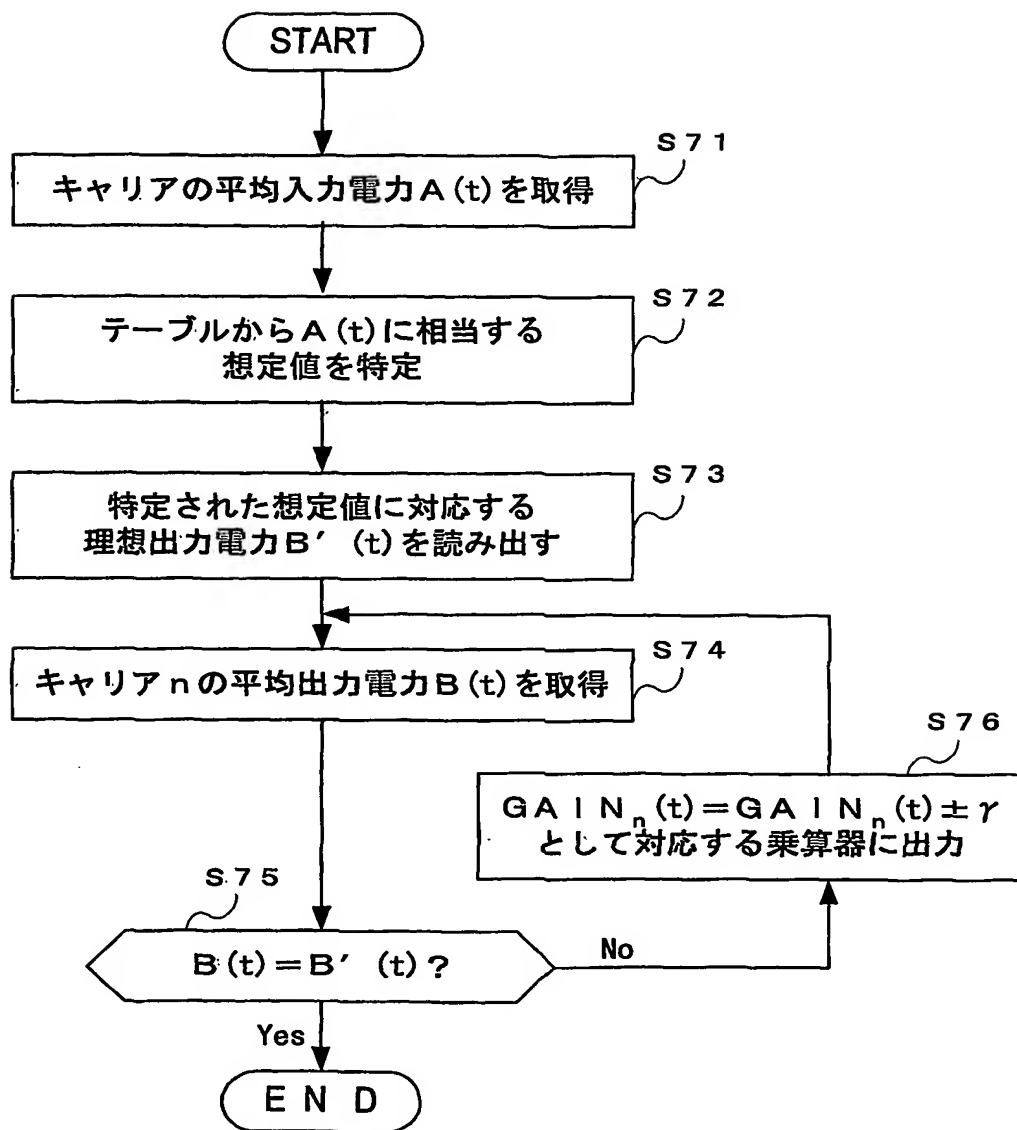


FIG. 17

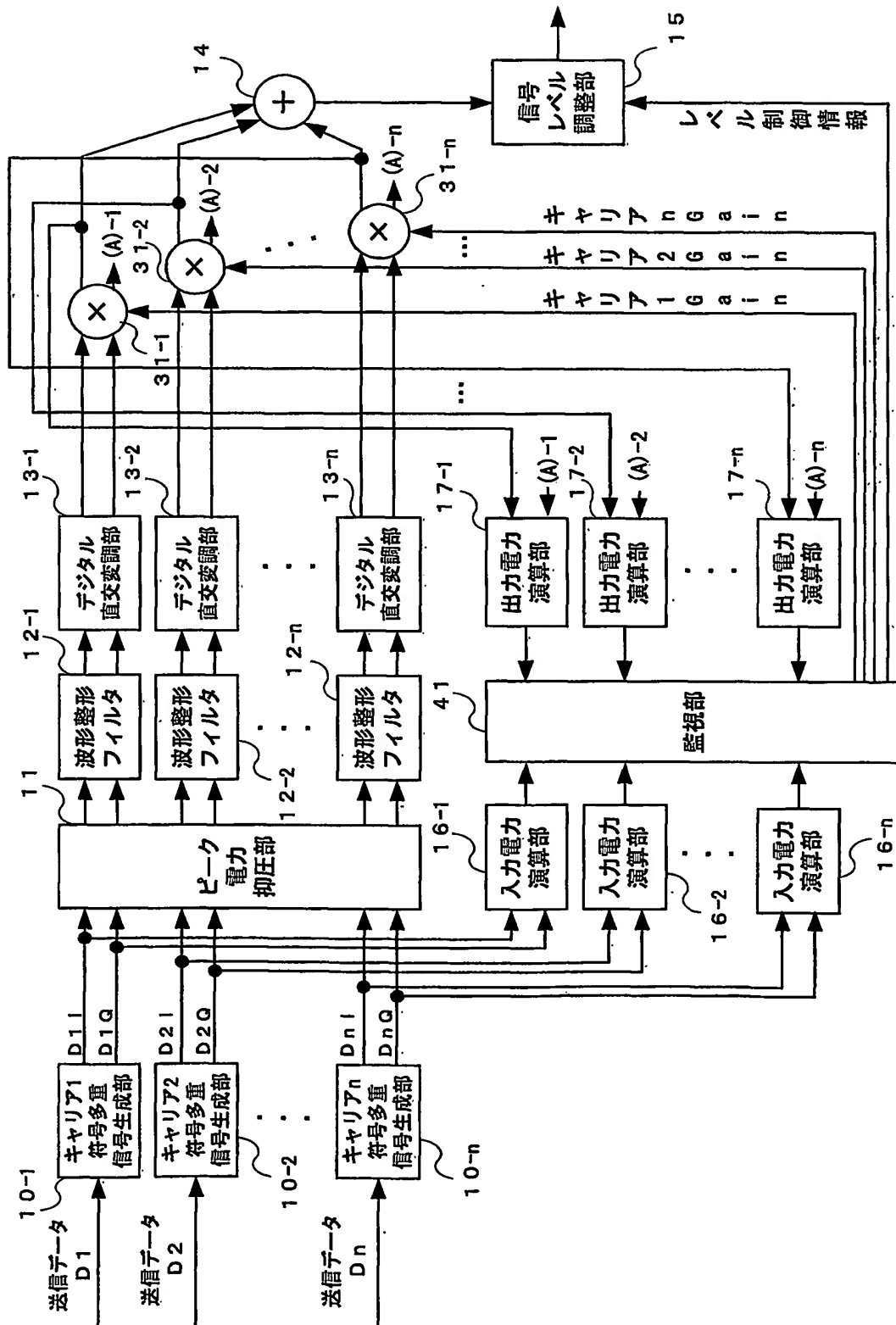


FIG. 18

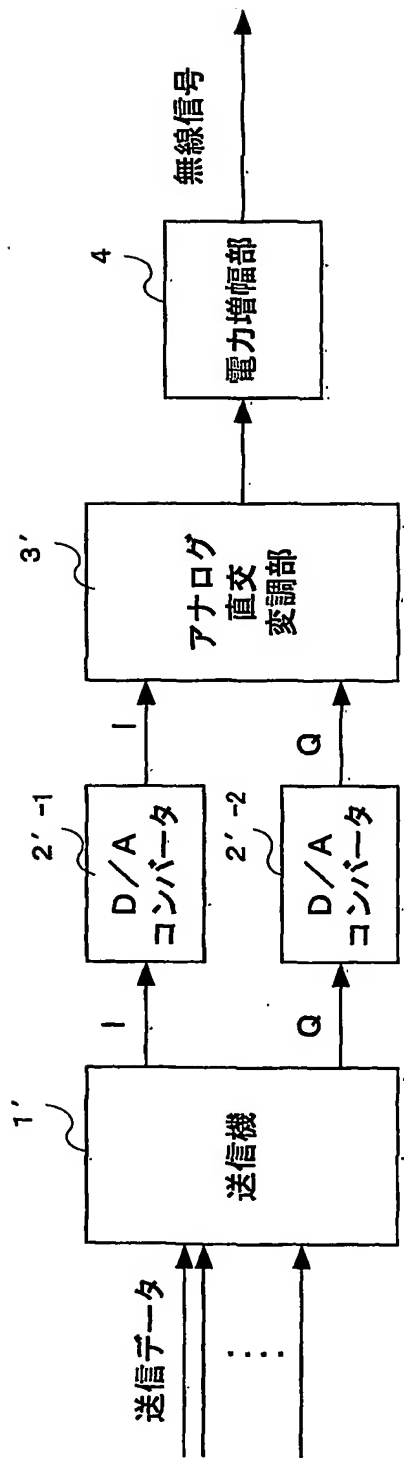


FIG. 19

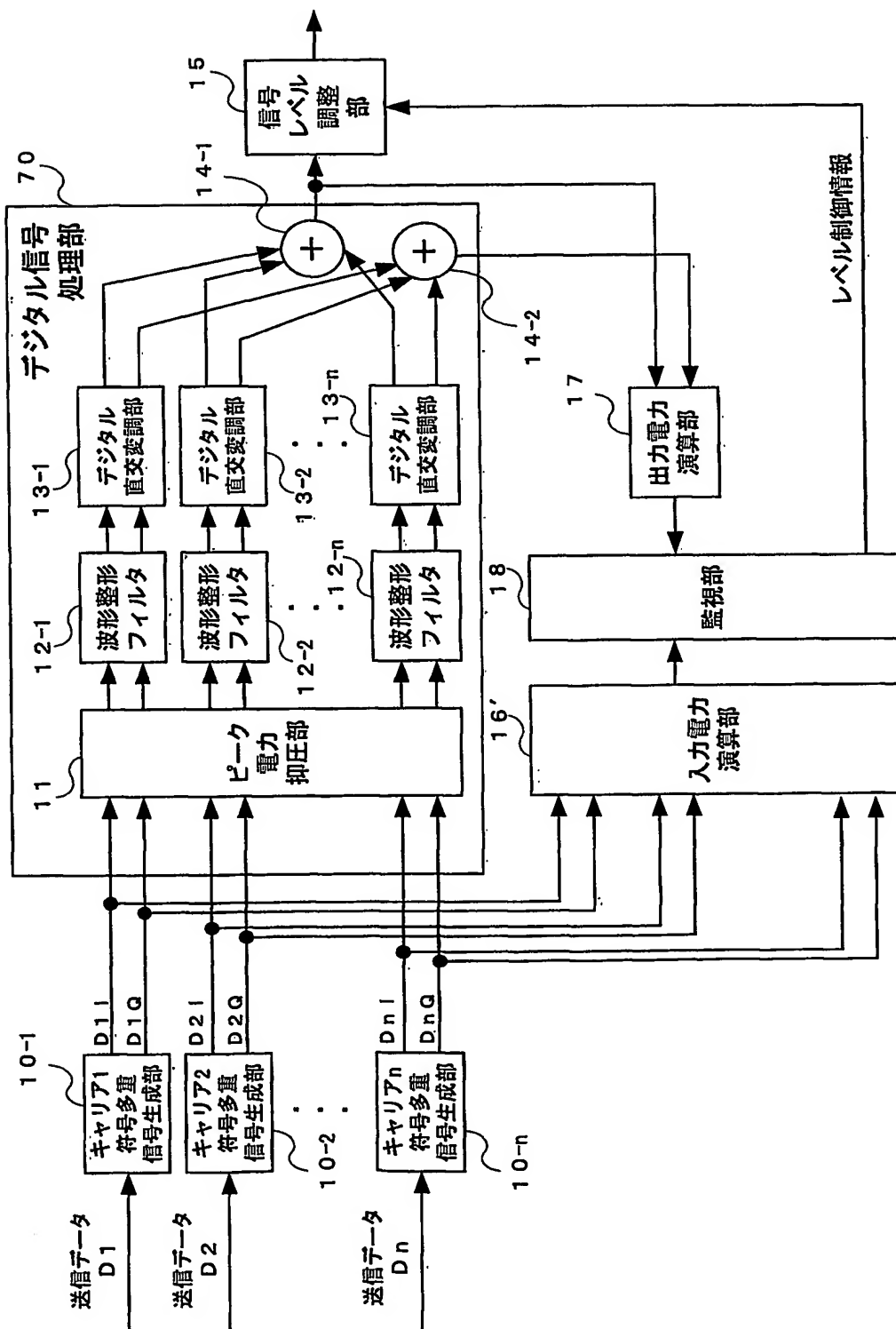


FIG. 20

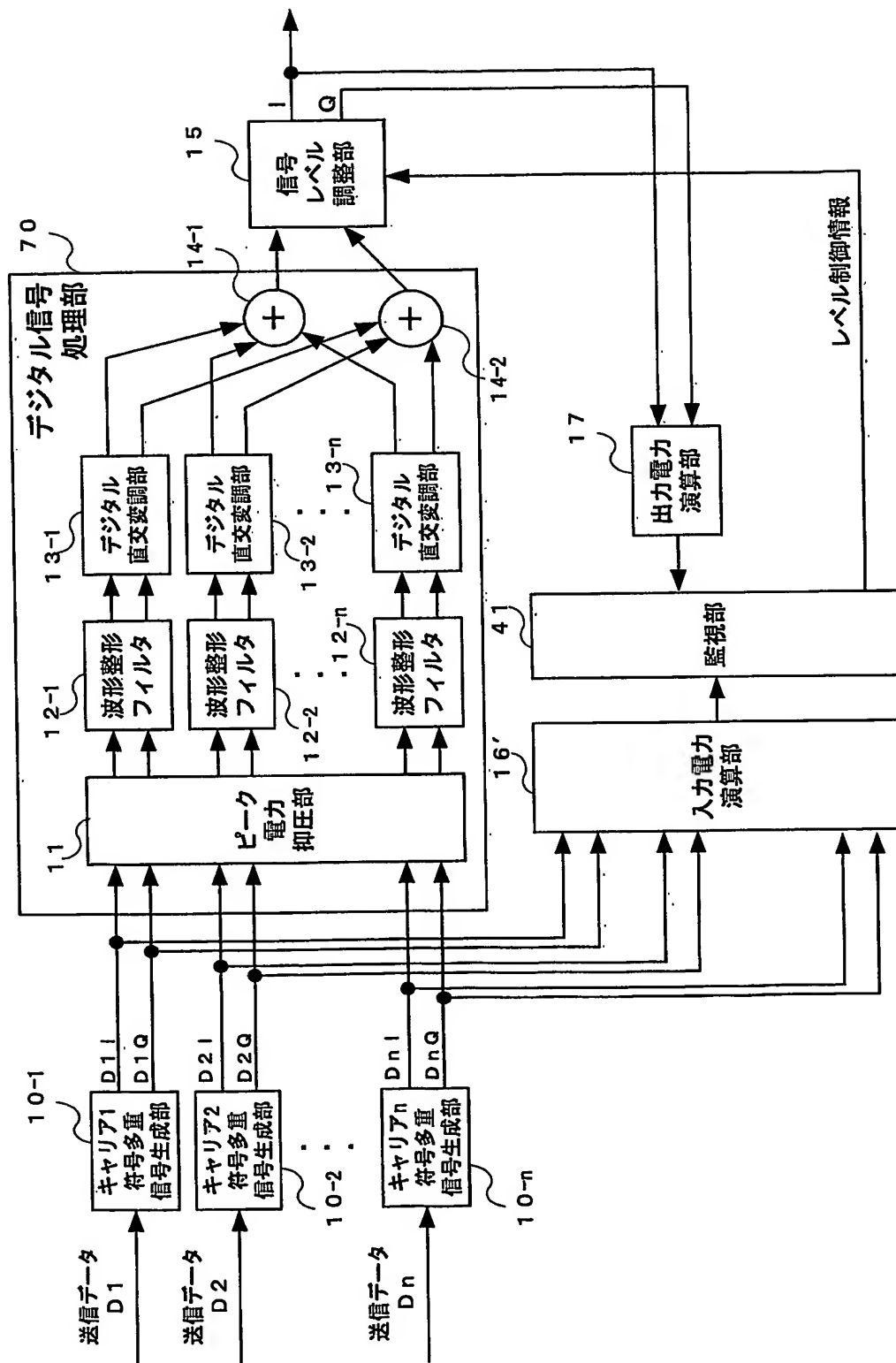


FIG. 21

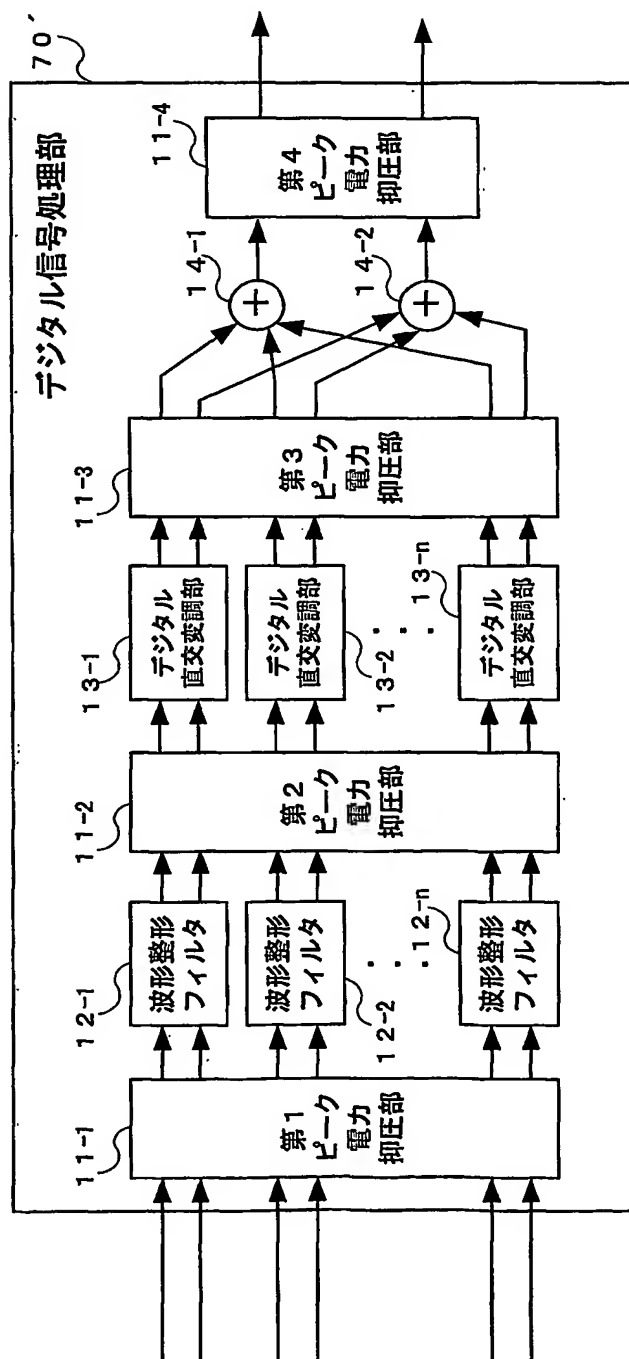


FIG. 22

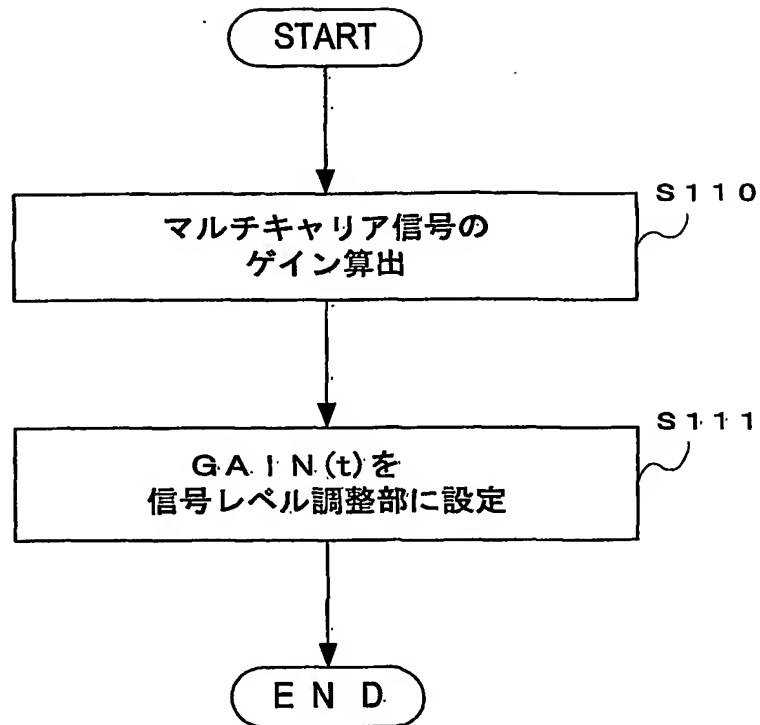


FIG. 23

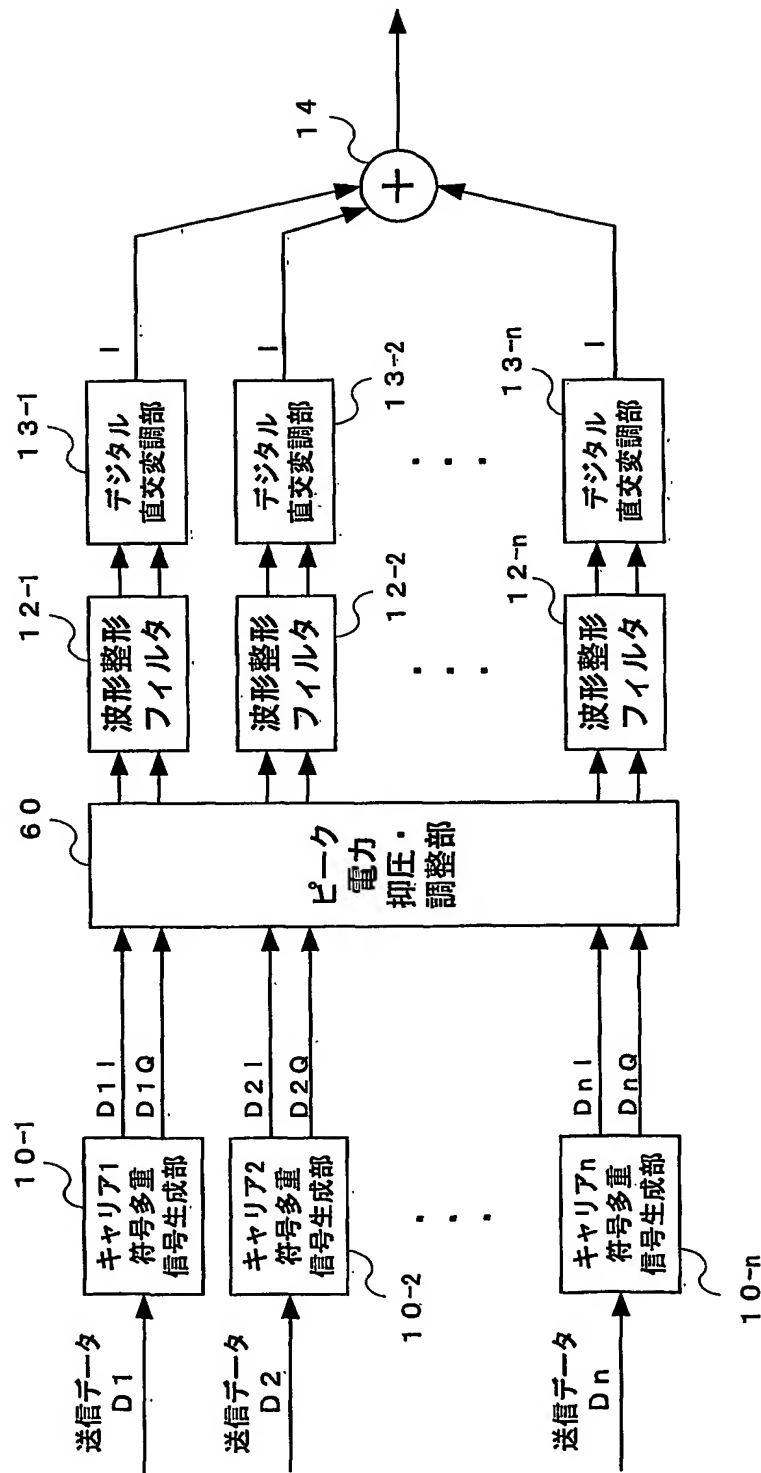


FIG. 24

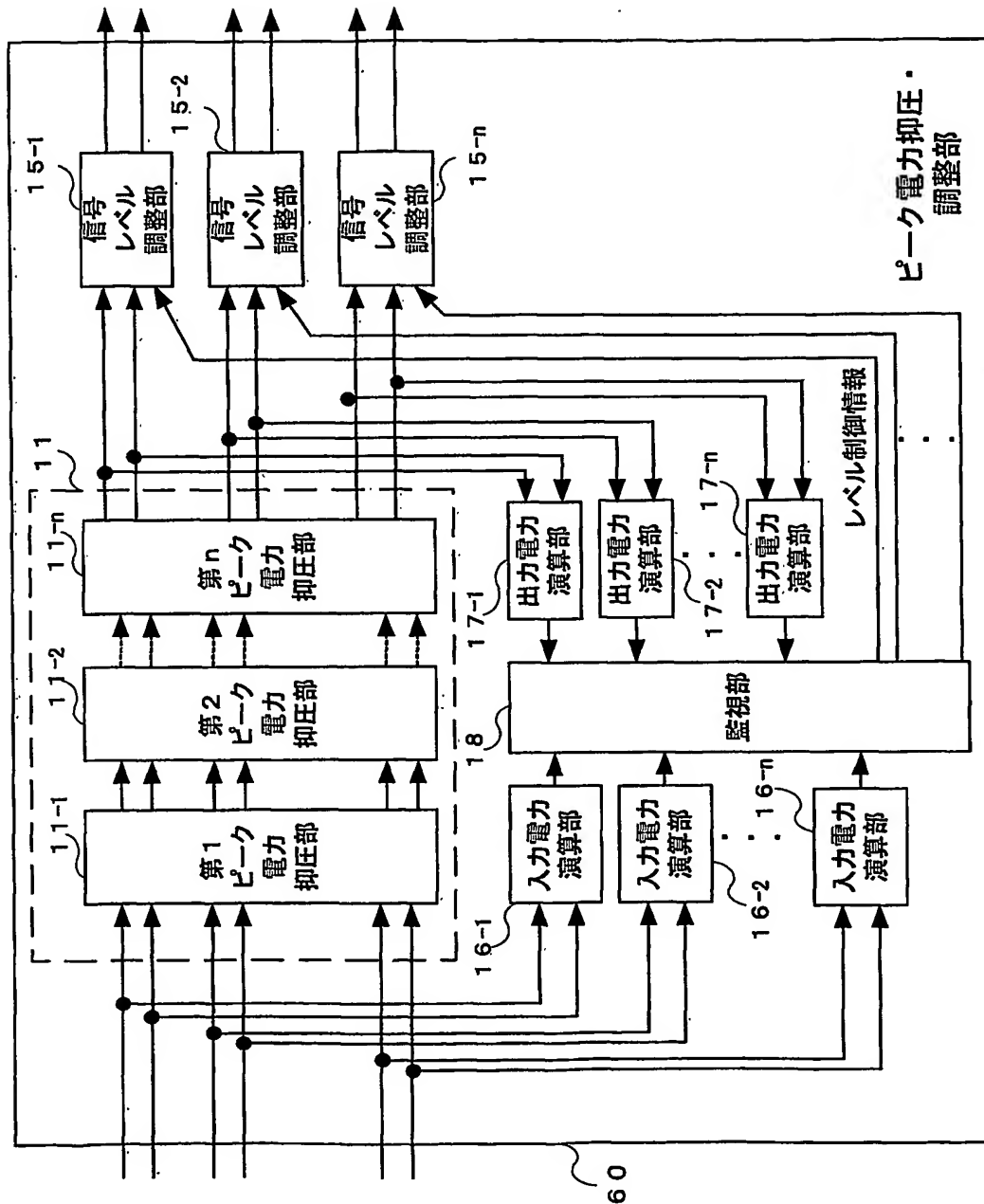


FIG. 25

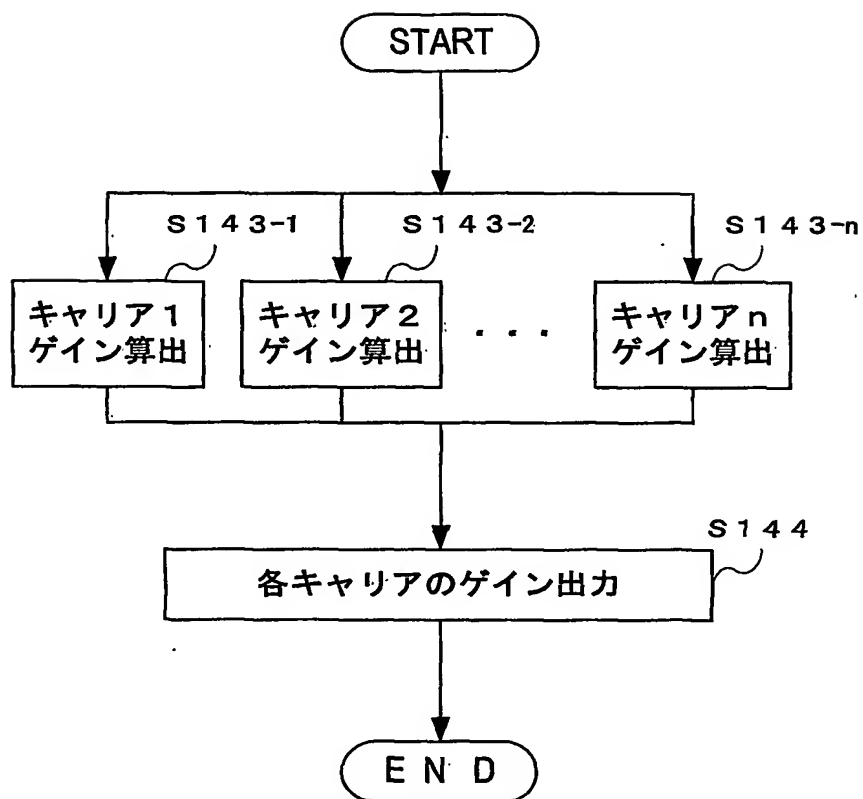


FIG. 26

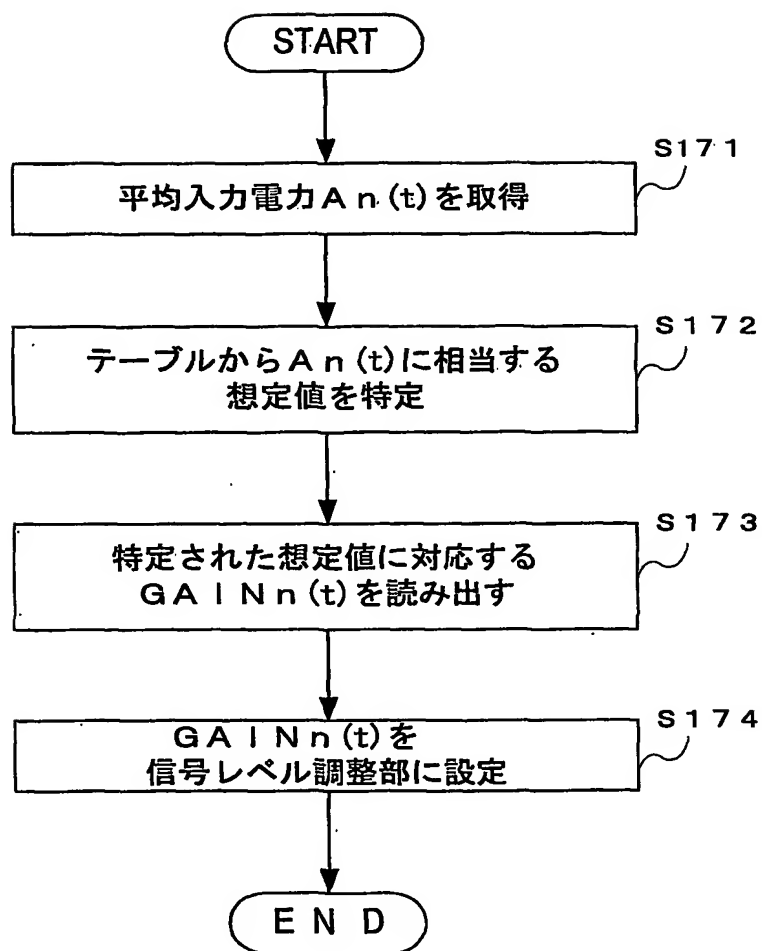


Fig. 27

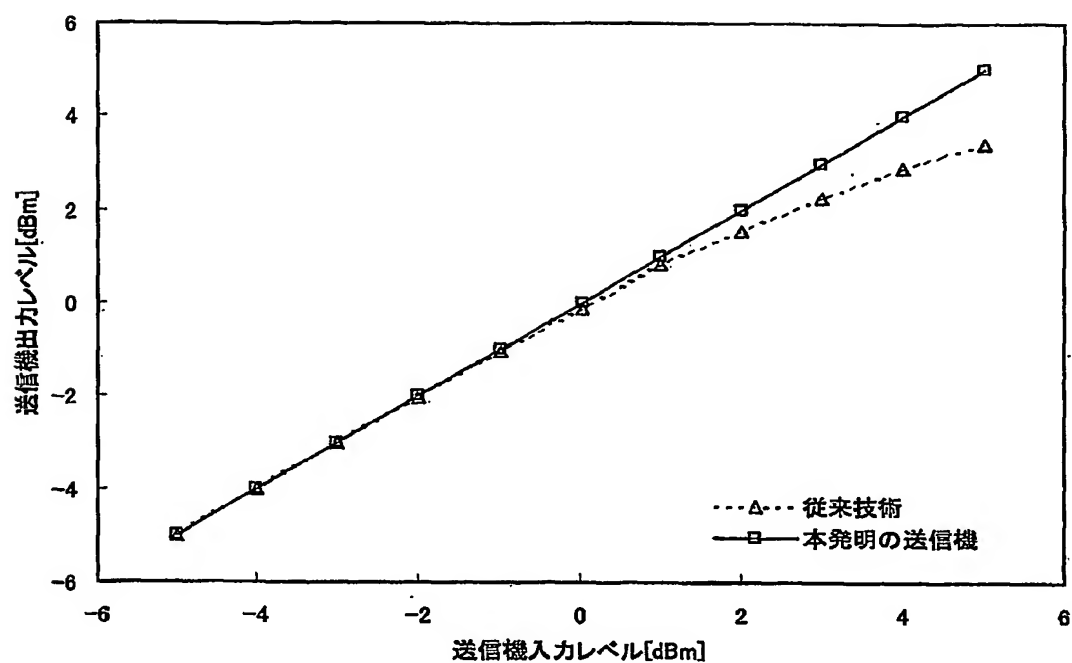


Fig. 28

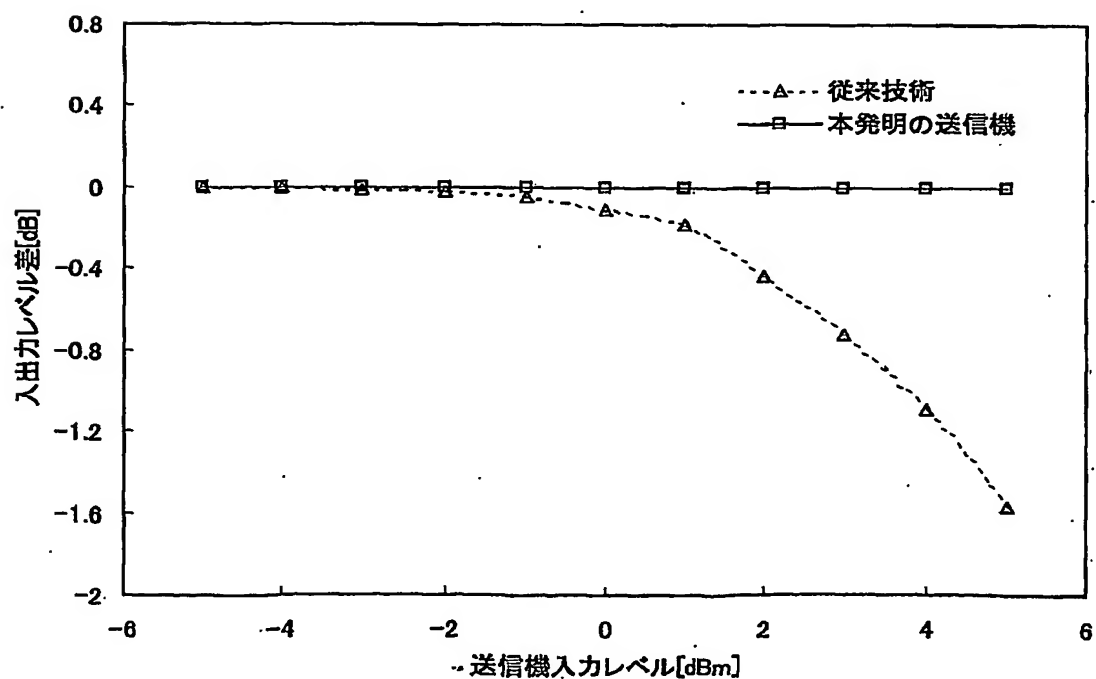


FIG. 29

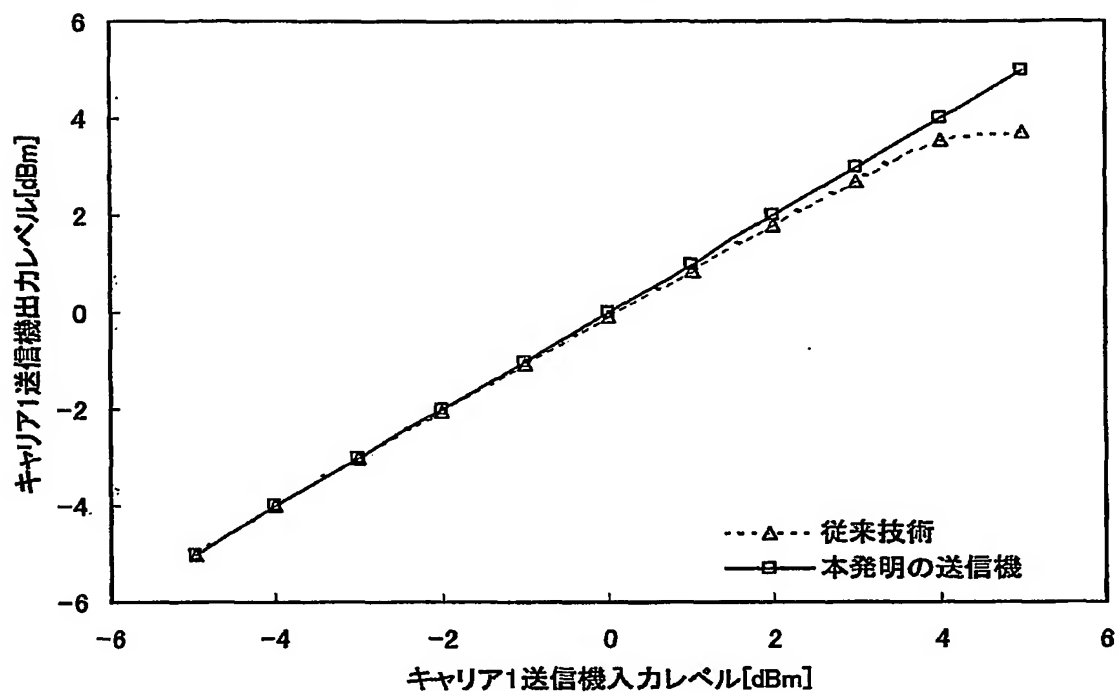


FIG. 30

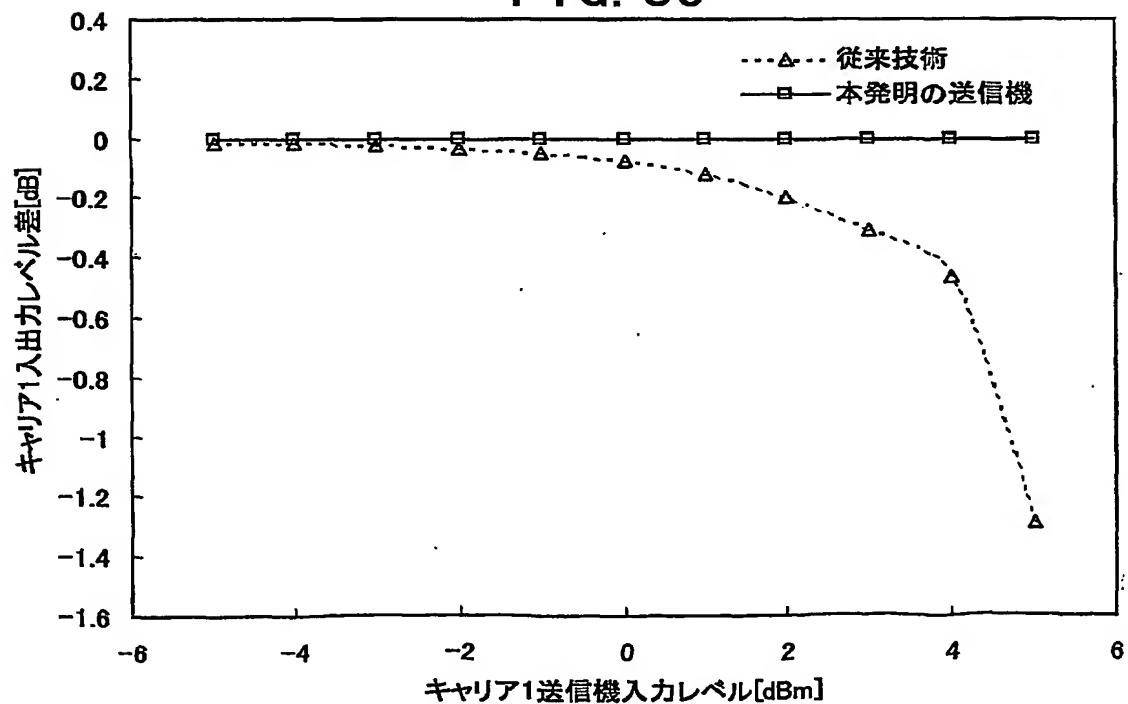


FIG. 31

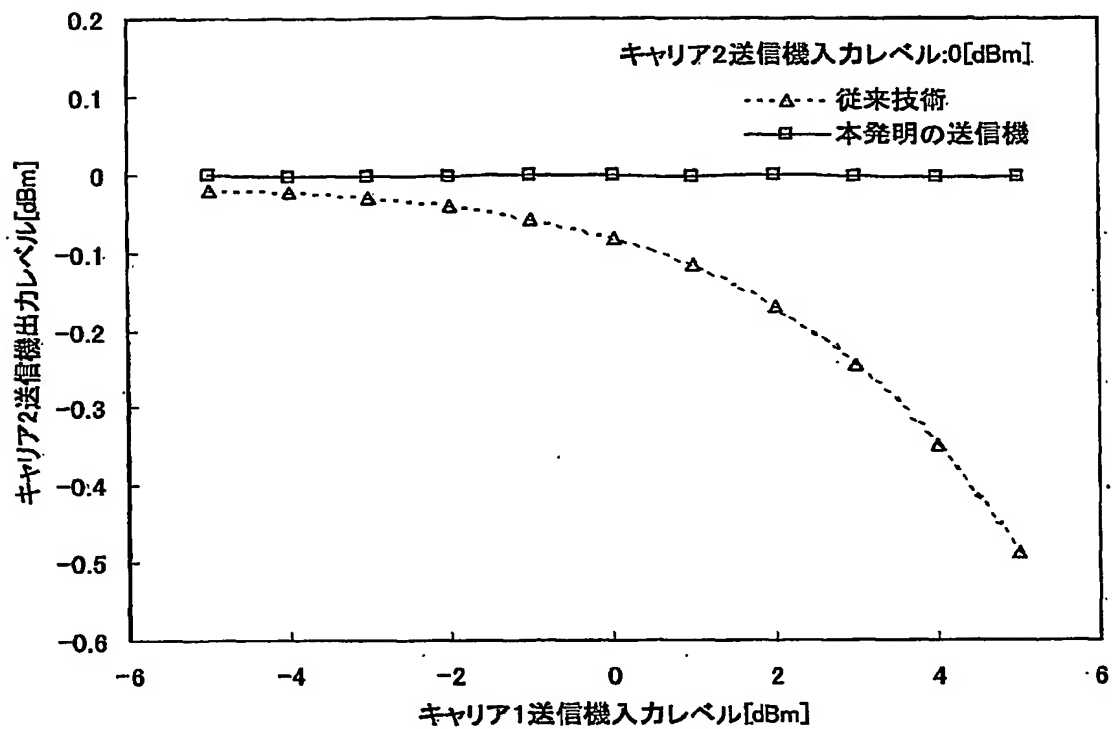


FIG. 32

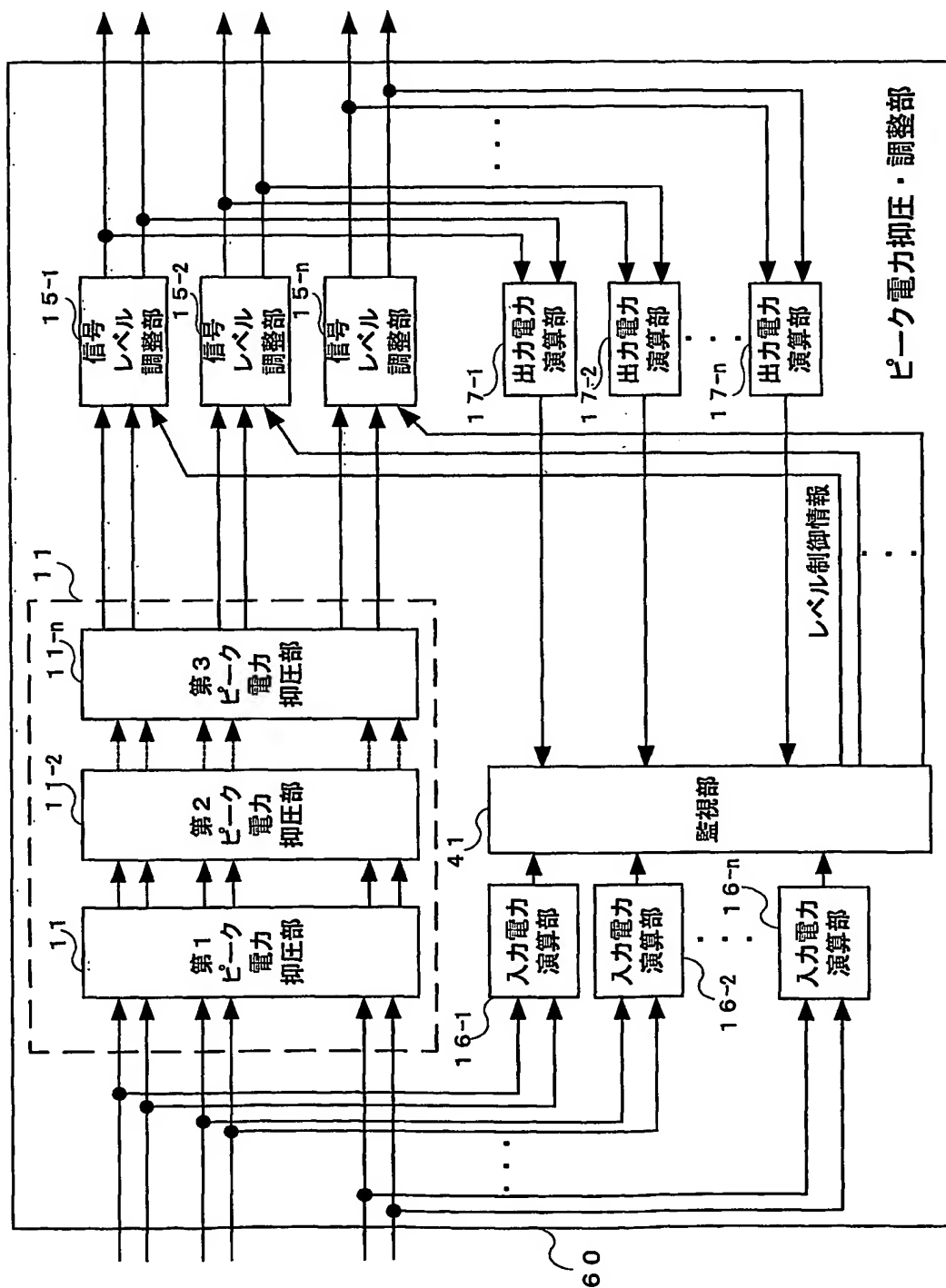


FIG. 33

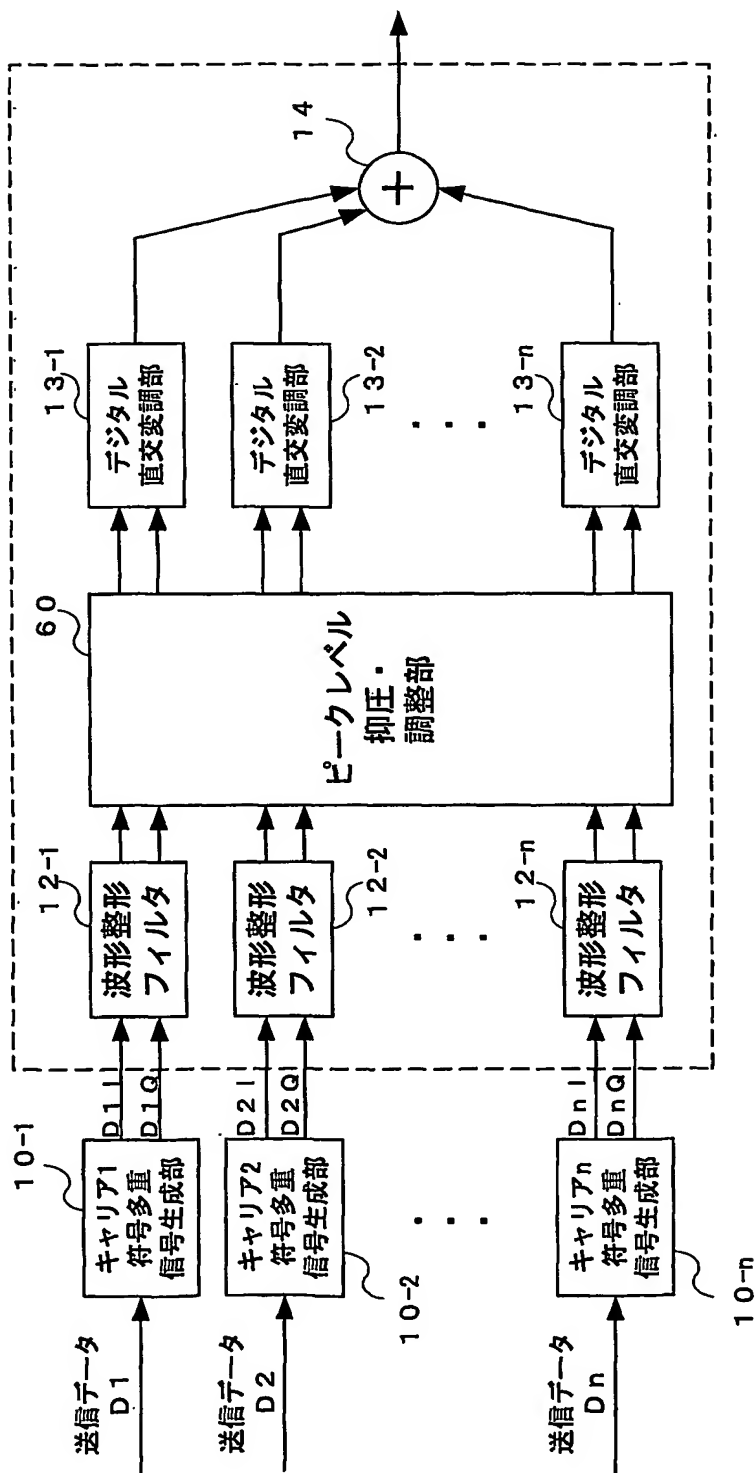


FIG. 34

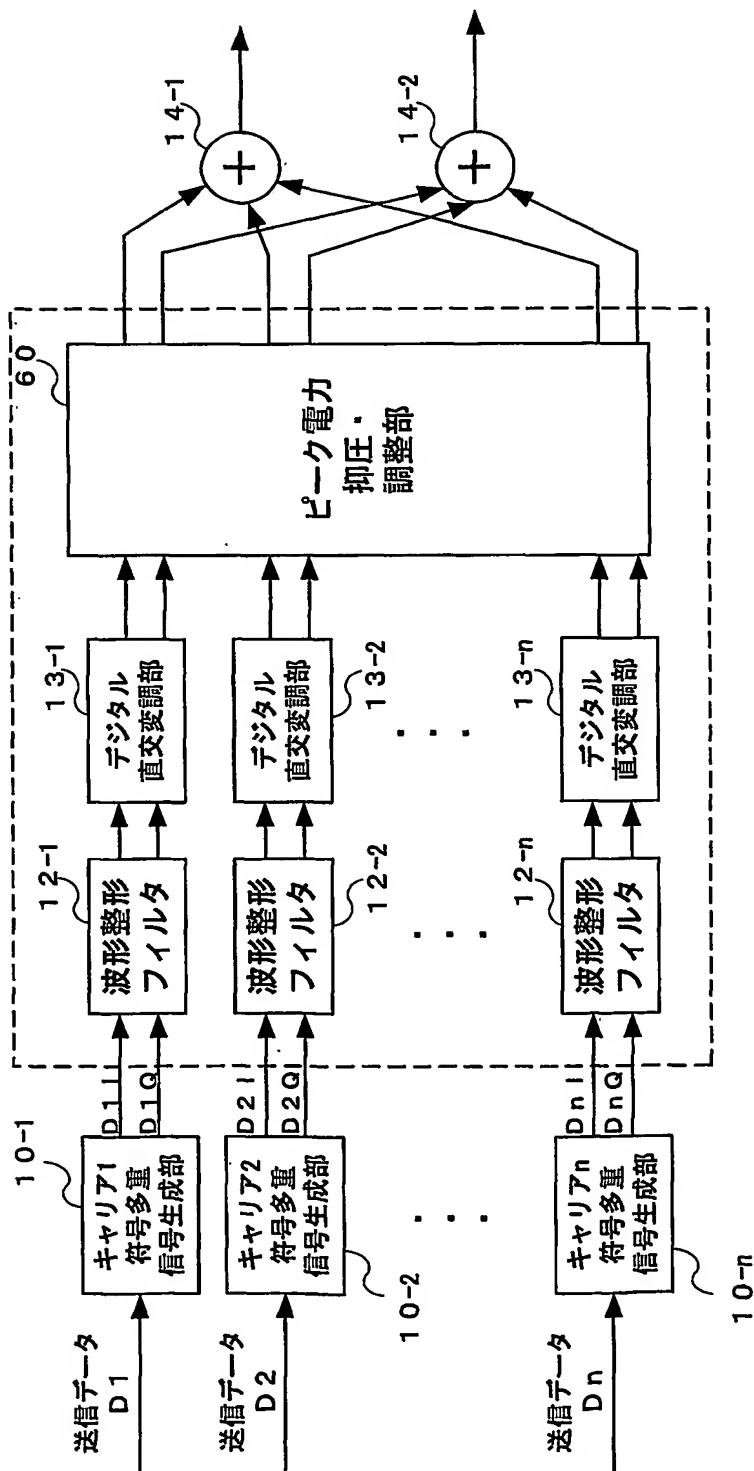


FIG. 35

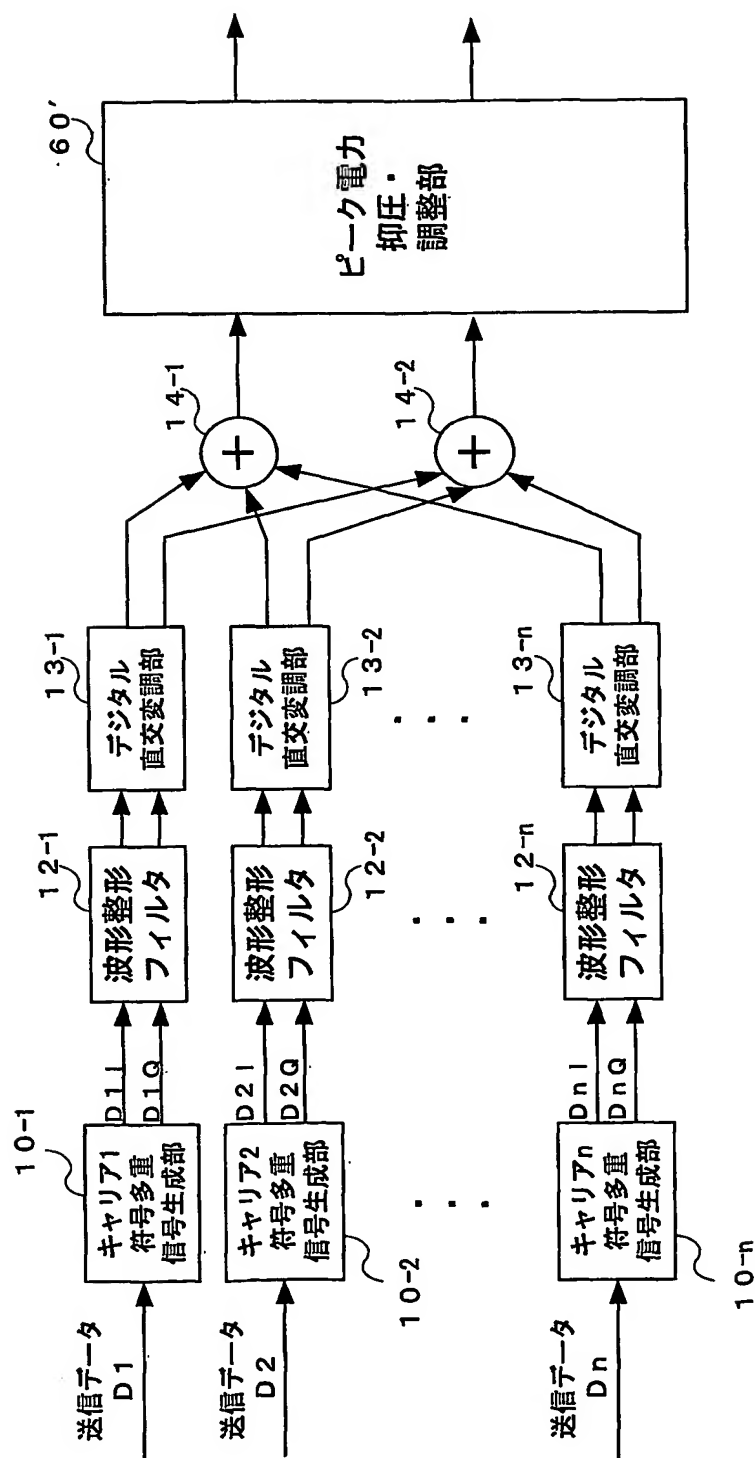


FIG. 36

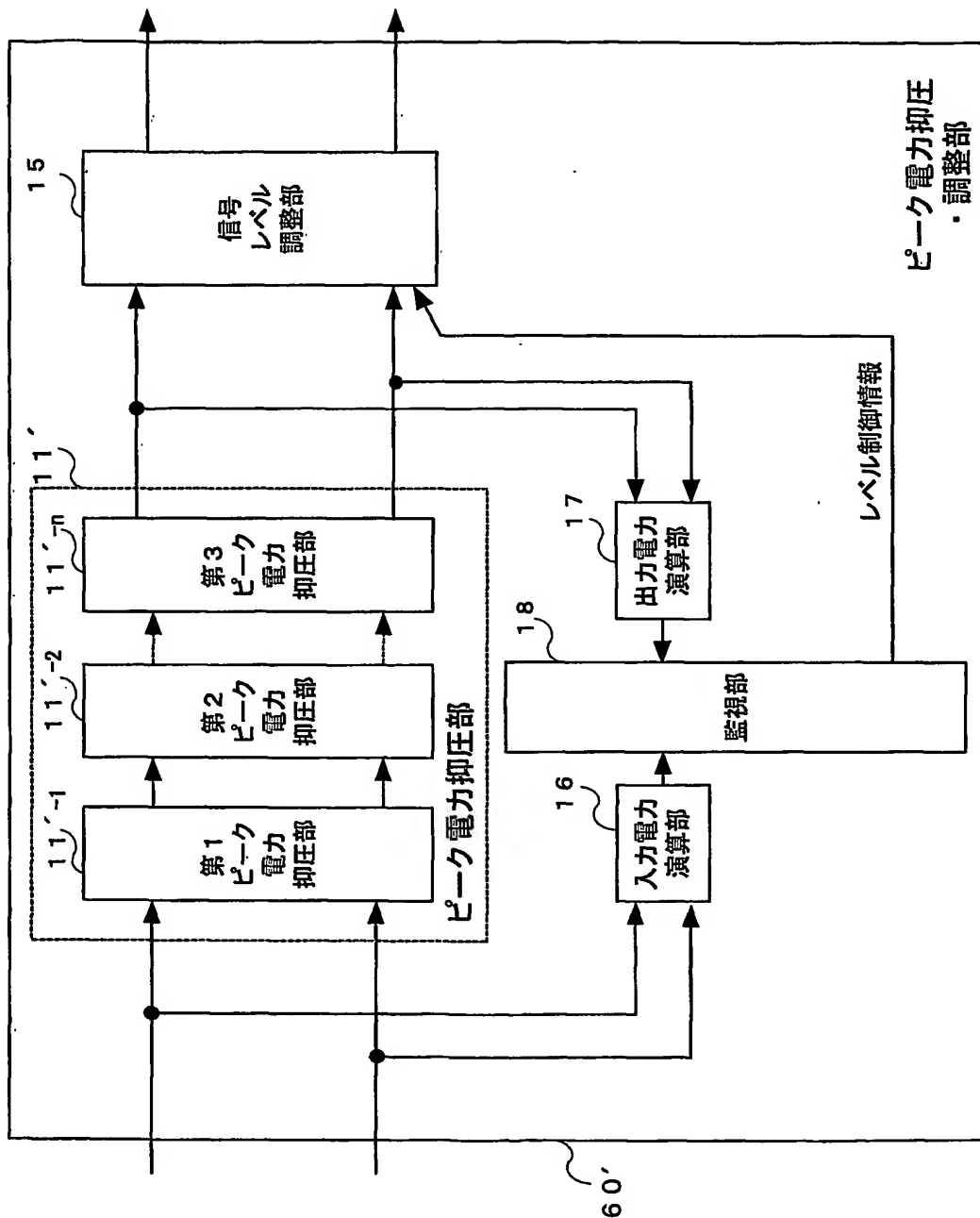
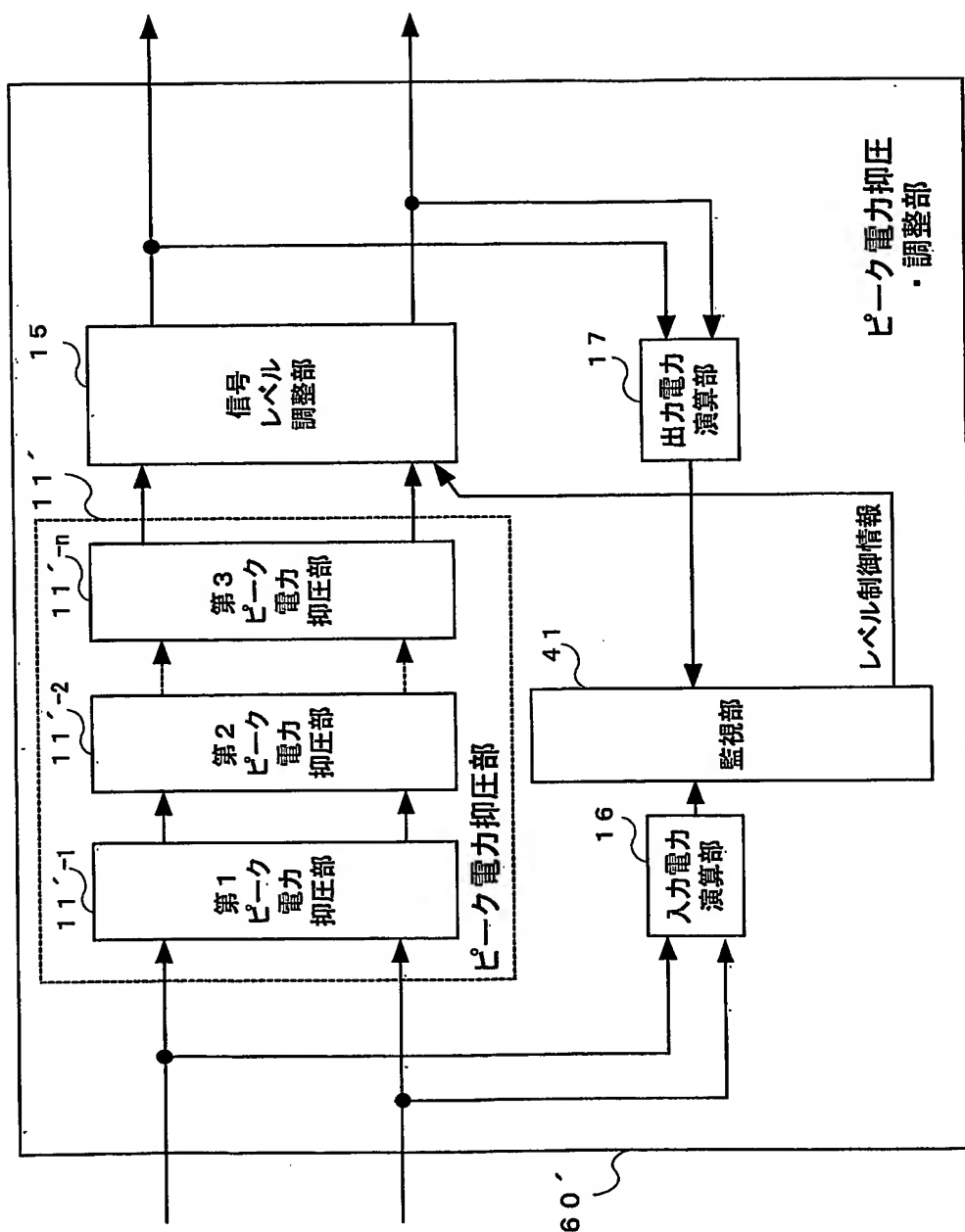


FIG. 37



INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.

PCT/JP03/13370

A. CLASSIFICATION OF SUBJECT MATTER

Int.Cl⁷ H04J13/04

According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC

B. FIELDS SEARCHED

Minimum documentation searched (classification system followed by classification symbols)

Int.Cl⁷ H04J13/00-13/06, H04B1/69-1/713

Documentation searched other than minimum documentation to the extent that such documents are included in the fields searched

Jitsuyo Shinan Koho	1926-1996	Toroku Jitsuyo Shinan Koho	1994-2003
Kokai Jitsuyo Shinan Koho	1971-2003	Jitsuyo Shinan Toroku Koho	1996-2003

Electronic data base consulted during the international search (name of data base and, where practicable, search terms used)

C. DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

Category*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
X	JP 2001-251148 A (Fujitsu Ltd.), 14 September, 2001 (14.09.01), Full text & US 2001/0007435 A1	1-5
A	JP 11-313042 A (Matsushita Electric Industrial Co., Ltd.), 09 November, 1999 (09.11.99), Full text & WO 99/56425 A1 & AU 9935383 A & EP 993136 A1 & BR 99064505 A & CN 1266568 A & AU 733765 B & KR 2001014248 A & US 6522869 B1 & KR 367433 B	1-5

☒ Further documents are listed in the continuation of Box C. ☐ See patent family annex.

* Special categories of cited documents:	"T" later document published after the international filing date or priority date and not in conflict with the application but cited to understand the principle or theory underlying the invention
"A" document defining the general state of the art which is not considered to be of particular relevance	"X" document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered novel or cannot be considered to involve an inventive step when the document is taken alone
"E" earlier document but published on or after the international filing date	"Y" document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered to involve an inventive step when the document is combined with one or more other such documents, such combination being obvious to a person skilled in the art
"L" document which may throw doubts on priority claim(s) or which is cited to establish the publication date of another citation or other special reason (as specified)	"&" document member of the same patent family
"O" document referring to an oral disclosure, use, exhibition or other means	
"P" document published prior to the international filing date but later than the priority date claimed	

Date of the actual completion of the international search 11 November, 2003 (11.11.03).	Date of mailing of the international search report 25 November, 2003 (25.11.03)
Name and mailing address of the ISA/ Japanese Patent Office	Authorized officer
Facsimile No.	Telephone No.

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.
PCT/JP03/13370

C (Continuation). DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

Category*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
A	JP 2002-305489 A (Fujitsu Ltd.), 18 October, 2002 (18.10.02), Full text (Family: none)	1-5
A	JP 2002-44054 A (Hitachi Kokusai Electric Inc.), 08 February, 2002 (08.02.02), Full text (Family: none)	1-5

A. 発明の属する分野の分類 (国際特許分類 (IPC))
Int. Cl⁷ H04J13/04

B. 調査を行った分野

調査を行った最小限資料 (国際特許分類 (IPC))
Int. Cl⁷ H04J13/00-13/06, H04B1/69-1/713

最小限資料以外の資料で調査を行った分野に含まれるもの

日本国実用新案公報 1926-1996年
日本国公開実用新案公報 1971-2003年
日本国登録実用新案公報 1994-2003年
日本国実用新案登録公報 1996-2003年

国際調査で使用した電子データベース (データベースの名称、調査に使用した用語)

C. 関連すると認められる文献

引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号
X	JP 2001-251148 A (富士通株式会社) 2001. 09. 14 全文 & US 2001/0007435 A1	1-5
A	JP 11-313042 A (松下電器産業株式会社) 1999. 11. 09 全文 & WO 99/56425 A1 & AU 9935383 A & EP 993136 A1 & BR 99064505 A	1-5

☒ C欄の続きにも文献が列挙されている。

☐ パテントファミリーに関する別紙を参照。

* 引用文献のカテゴリー

「A」 特に関連のある文献ではなく、一般的技術水準を示すもの
「E」 国際出願日前の出願または特許であるが、国際出願日以後に公表されたもの
「L」 優先権主張に疑義を提起する文献又は他の文献の発行日若しくは他の特別な理由を確立するために引用する文献 (理由を付す)
「O」 口頭による開示、使用、展示等に言及する文献
「P」 国際出願日前で、かつ優先権の主張の基礎となる出願

の日の後に公表された文献

「T」 国際出願日又は優先日後に公表された文献であって出願と矛盾するものではなく、発明の原理又は理論の理解のために引用するもの
「X」 特に関連のある文献であって、当該文献のみで発明の新規性又は進歩性がないと考えられるもの
「Y」 特に関連のある文献であって、当該文献と他の1以上の文献との、当業者にとって自明である組合せによって進歩性がないと考えられるもの
「&」 同一パテントファミリー文献

国際調査を完了した日
11. 11. 03

国際調査報告の発送日
2003. 11. 11

国際調査機関の名称及びあて先
日本国特許庁 (ISA/JP)
郵便番号 100-8915
東京都千代田区霞が関三丁目4番3号

特許庁審査官 (権限のある職員)
土居 仁士



5K 9371

電話番号 03-3581-1101 内線 3555

C (続き). 関連すると認められる文献		
引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号
	& CN 1266568 A & AU 733765 B & KR 2001014248 A & US 6522869 B1 & KR 367433 B	
A	JP 2002-305489 A (富士通株式会社) 2002. 10. 18 全文 (ファミリーなし)	1-5
A	JP 2002-44054 A (株式会社日立国際電気) 2002. 02. 08 全文 (ファミリーなし)	1-5